

Document made available under the Patent Cooperation Treaty (PCT)

International application number: PCT/JP05/005245

International filing date: 23 March 2005 (23.03.2005)

Document type: Certified copy of priority document

Document details: Country/Office: JP
Number: 2004-212449
Filing date: 21 July 2004 (21.07.2004)

Date of receipt at the International Bureau: 12 May 2005 (12.05.2005)

Remark: Priority document submitted or transmitted to the International Bureau in compliance with Rule 17.1(a) or (b)



World Intellectual Property Organization (WIPO) - Geneva, Switzerland
Organisation Mondiale de la Propriété Intellectuelle (OMPI) - Genève, Suisse

日 本 国 特 許 庁
JAPAN PATENT OFFICE

別紙添付の書類に記載されている事項は下記の出願書類に記載されている事項と同一であることを証明する。

This is to certify that the annexed is a true copy of the following application as filed with this Office.

出 願 年 月 日
Date of Application: 2 0 0 4 年 7 月 2 1 日

出 願 番 号
Application Number: 特 願 2 0 0 4 - 2 1 2 4 4 9

パリ条約による外国への出願
に用いる優先権の主張の基礎
となる出願の国コードと出願
番号

The country code and number
of your priority application,
to be used for filing abroad
under the Paris Convention, is

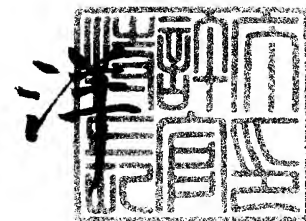
J P 2 0 0 4 - 2 1 2 4 4 9

出 願 人
Applicant(s): 東 陶 機 器 株 式 会 社

2 0 0 5 年 4 月 2 0 日

特 許 庁 長 官
Commissioner,
Japan Patent Office

小 川



【書類名】 特許願
【整理番号】 K1040472
【あて先】 特許庁長官殿
【国際特許分類】 H01Q 03/26
【発明者】
 【住所又は居所】 福岡県北九州市小倉北区中島2丁目1番1号 東陶機器株式会社
 内
 【氏名】 岩田 賢吾
【発明者】
 【住所又は居所】 福岡県北九州市小倉北区中島2丁目1番1号 東陶機器株式会社
 内
 【氏名】 坪井 宏之
【発明者】
 【住所又は居所】 福岡県北九州市小倉北区中島2丁目1番1号 東陶機器株式会社
 内
 【氏名】 小黒 利雄
【発明者】
 【住所又は居所】 福岡県北九州市小倉北区中島2丁目1番1号 東陶機器株式会社
 内
 【氏名】 村瀬 陽一
【特許出願人】
 【識別番号】 000010087
 【氏名又は名称】 東陶機器株式会社
【代理人】
 【識別番号】 100095371
 【弁理士】
 【氏名又は名称】 上村 輝之
 【電話番号】 03-5296-7455
 【連絡先】 担当
【選任した代理人】
 【識別番号】 100089277
 【弁理士】
 【氏名又は名称】 宮川 長夫
【選任した代理人】
 【識別番号】 100104891
 【弁理士】
 【氏名又は名称】 中村 猛
【先の出願に基づく優先権主張】
 【出願番号】 特願2004-107841
 【出願日】 平成16年 3月31日
【手数料の表示】
 【予納台帳番号】 043557
 【納付金額】 16,000円
【提出物件の目録】
 【物件名】 特許請求の範囲 1
 【物件名】 明細書 1
 【物件名】 図面 1
 【物件名】 要約書 1
 【包括委任状番号】 0206998

【書類名】 特許請求の範囲

【請求項 1】

絶縁性の基板と、

前記基板の一面に配置され、高周波信号を印加するための給電点をそれぞれもつ、複数のアンテナ電極と、

前記基板の他面又は内部に配置される、グラウンドレベルを提供するための接地電極と、

前記複数のアンテナ電極のうちの少なくとも一つのアンテナ電極を、前記給電点とは別の少なくとも一箇所にて、前記接地電極に電氣的に結合するための接続部材と、

前記接続部材による前記少なくとも一つのアンテナ電極と前記接地電極との間の電氣的結合がもつ前記高周波信号に対するインピーダンスを変化させるインピーダンス可変手段とを備えることを特徴とするマイクロストリップアンテナ。

【請求項 2】

前記インピーダンス可変手段が、前記接続部材による前記少なくとも一つのアンテナ電極と前記接地電極との間の電気線路の実効長さ又は断面積を変えて前記インピーダンスを変化させることを特徴とする請求項 1 に記載のマイクロストリップアンテナ。

【請求項 3】

前記インピーダンス可変手段が、前記接続部材による前記少なくとも一つのアンテナ電極と前記接地電極との間の静電容量を変えて前記回路のインピーダンスを変化させることを特徴とする請求項 1 に記載のマイクロストリップアンテナ。

【請求項 4】

前記少なくとも一つのアンテナ電極の前記接地電極に接続される前記少なくとも一箇所が、前記少なくとも一つのアンテナ電極の前記給電点から終端縁へ向って前記高周波信号の $1/4$ 波長の奇数倍の距離だけ離れた位置とは異なる位置に存在することを特徴とする請求項 1 に記載のマイクロストリップアンテナ。

【請求項 5】

前記少なくとも一つのアンテナ電極の前記接地電極に接続される前記少なくとも一箇所が、前記少なくとも一つのアンテナ電極の終端縁の近傍であって、前記給電点から終端縁に向かう方向に直交する方向において略中央の位置に存在することを特徴とする請求項 1 に記載のマイクロストリップアンテナ。

【請求項 6】

前記接続部材が、前記少なくとも一つのアンテナ電極の前記少なくとも一箇所に対応する前記基板の箇所を貫通する導電性のスルーホールであることを特徴とする請求項 1 に記載のマイクロストリップアンテナ。

【請求項 7】

前記少なくとも一つのアンテナ電極の少なくとも一つの縁が、前記基板の少なくとも一つの縁に沿って配置され、

前記接続部材が、前記基板の前記少なくとも一つの縁の側面上に配置された導電体であることを特徴とする請求項 1 に記載のマイクロストリップアンテナ。

【請求項 8】

前記インピーダンス可変手段が、前記接続部材と前記接地電極との電氣的結合箇所に設けられていることを特徴とする請求項 1 に記載のマイクロストリップアンテナ。

【請求項 9】

前記少なくとも一つのアンテナ電極に複数の前記スルーホールが設けられ、前記複数のスルーホールに複数の前記スイッチが設けられ、

前記インピーダンス可変手段が、前記複数のスイッチの中から複数通りのスイッチの組合せを選択してオンするようになっていることを特徴とする請求項 6 に記載のマイクロストリップアンテナ。

【請求項 10】

前記スルーホールの直径が 0.1 mm 以下であることを特徴とする請求項 9 に記載のマイクロストリップアンテナ。

【請求項 1 1】

前記基板のほぼ中央にある大本の給電点からの給電ラインの分岐方向と個々のアンテナ電極を励振する方向とが 1 方向にて一致しないようになっていることを特徴とする請求項 1 記載のマイクロストリップアンテナ。

【請求項 1 2】

前記基板の一面上の前記複数のアンテナ電極が、前記基板の比誘電率よりも大きい比誘電率をもつ誘電体で覆われていることを特徴とする請求項 1 記載のマイクロストリップアンテナ。

【請求項 1 3】

前記少なくとも一つのアンテナ電極が、前記給電点から終端縁へ向かう方向に伸びる複数のストライプ電極に分割されていることを特徴とする請求項 1 記載のマイクロストリップアンテナ。

【請求項 1 4】

絶縁性の基板と、

前記基板の一面に配置され、高周波信号を印加するための給電点をもつ、少なくとも 1 つのアンテナ電極と、

前記基板の他面又は内部に配置された、グラウンドレベルを提供するための接地電極と、

前記アンテナ電極を、前記給電点とは別の少なくとも一箇所にて、前記接地電極に電氣的に結合するための接続部材と、

前記接続部材による前記少なくとも一つのアンテナ電極と前記接地電極との間の電氣的結合がもつ前記高周波信号に対するインピーダンスを変化させるインピーダンス可変手段とを備えることを特徴とするマイクロストリップアンテナ。

【請求項 1 5】

前記アンテナ電極が、前記高周波信号を受けて二次共振モードで動作するような二次元寸法を有することを特徴とする請求項 1 4 に記載のマイクロストリップアンテナ。

【請求項 1 6】

前記アンテナ電極の端部に接するよう配置された誘電体を更に備える請求項 1 又は 1 4 記載のマイクロストリップアンテナ。

【請求項 1 7】

前記アンテナ電極の近傍に形成されたキャビティ構造を更に備える請求項 1 又は 1 4 記載のマイクロストリップアンテナ。

【請求項 1 8】

前記アンテナ電極の近傍に配置された無給電電極を更に備える請求項 1 又は 1 4 記載のマイクロストリップアンテナ。

【請求項 1 9】

高周波の電波を出力するためのマイクロストリップアンテナを用いた送信アンテナと、前記送信アンテナから出力された電波の物体からの反射波又は透過波を受信するための、前記送信アンテナと同一物の又は前記送信アンテナとは別物の受信アンテナと、前記受信アンテナからの電気信号を受けて処理する処理回路とを備えた高周波センサにおいて、

前記マイクロストリップアンテナが、

絶縁性の基板と、

前記基板の一面に配置され、高周波信号を印加するための給電点をそれぞれもつ、複数のアンテナ電極と、

前記基板の他面又は内部に配置される、グラウンドレベルを提供するための接地電極と、

前記複数のアンテナ電極のうちの少なくとも一つのアンテナ電極を、前記給電点とは別の少なくとも一箇所にて、前記接地電極に電氣的に結合するための接続部材と、

前記接続部材による前記少なくとも一つのアンテナ電極と前記接地電極との間の電氣的結合がもつ前記高周波信号に対するインピーダンスを変化させるインピーダンス可変手段とを備えることを特徴とする高周波センサ。

【請求項 2 0】

高周波の電波を出力するためのマイクロストリップアンテナを用いた送信アンテナと、前記送信アンテナから出力された電波の物体からの反射波又は透過波を受信するための、前記送信アンテナと同一物の又は前記送信アンテナとは別物の受信アンテナと、前記受信アンテナからの電気信号を受けて処理する処理回路とを備えた高周波センサにおいて、

前記マイクロストリップアンテナが、

絶縁性の基板と、

前記基板の一面に配置され、高周波信号を印加するための給電点をもつ、少なくとも1つのアンテナ電極と、

前記基板の他面又は内部に配置された、グラウンドレベルを提供するための接地電極と、

前記アンテナ電極を、前記給電点とは別の少なくとも一箇所にて、前記接地電極に電氣的に結合するための接続部材と、

前記接続部材による前記少なくとも一つのアンテナ電極と前記接地電極との間の電氣的結合がもつ前記高周波信号に対するインピーダンスを変化させるインピーダンス可変手段とを備えることを特徴とする高周波センサ。

【書類名】 明細書

【発明の名称】 マイクロストリップアンテナ及び高周波センサ

【技術分野】

【０００１】

本発明は、マイクロ波又はそれより高い周波数の電波を送信するマイクロストリップアンテナに関し、特に、マイクロストリップアンテナから発信される統合的な電波ビームの指向方向を制御するための技術に関する。本発明はまた、マイクロストリップアンテナを用いた高周波センサに関する。

【背景技術】

【０００２】

従来より、基板の表面と裏面にそれぞれアンテナ電極と接地電極を配置し、アンテナ電極と接地電極との間にマイクロ波の高周波信号を印加することによって、アンテナ電極から垂直方向へ電波を発信させるマイクロストリップアンテナが知られている。マイクロストリップアンテナから発信される統合的な電波ビームの指向方向を制御するための技術として、次のようなものが知られている。例えば、特許文献１に記載されたものは、基板の表面に複数のアンテナ電極を配置し、高周波スイッチを切替えて各アンテナ電極への高周波信号の給電線路の長さを変えることにより、統合的な電波ビームの指向方向を変化させる。すなわち、複数のアンテナ電極への給電線路の長さを違えることによって、複数のアンテナ電極からそれぞれ発信される電波の間に位相差を生じさせ、位相が遅れたアンテナの方へ統合された統合的な電波ビームの指向方向を傾ける。また、例えば、特許文献２に記載のものは、統合的な電波ビームの指向方向の異なるアンテナ電極を複数個配置し、高周波スイッチによって、高周波信号が印加されるアンテナ電極を切替えることによって、統合的な電波ビームの指向方向を変化させる。

【０００３】

マイクロストリップアンテナから発信される電波を用いた物体検知装置が知られている。この物体検知装置においては、上記のようにしてマイクロストリップアンテナからの統合的な電波ビームの指向方向を変化させることにより、統合的な電波ビームの指向方向が固定している場合に比較して、物体の位置や様子をより正確に検知することができるようになる。例えば、マイクロストリップアンテナから送信される統合的な電波ビームの指向方向をXY方向に変えて２次元範囲をスキャンさせることにより、２次元範囲にわたる物体の有無や様子が把握できる。物体検知装置の用途には、例えば自動追尾ミサイルにおける目標検知や、便器装置における使用者検知など多岐にわたる。いずれの用途においても、マイクロストリップアンテナから送信される統合的な電波ビームの指向方向を変化させ得ることは、非常に有用である。例えば、便器装置における使用者検知装置の場合について述べれば、使用者の位置や状態がより正確に検知されれば、便器の洗浄装置や脱臭装置などをより適切に制御できる。ところで、使用者の状態を正確に把握する目的のみからは、むしろカメラの方が適しているかもしれないが、便器装置においてカメラは当然使用できない。よって、電波を用いた物体検知装置で、統合的な電波ビームの指向方向を制御して使用者の様子をより正確に把握できるようにすることは、非常に重要である。因みに、日本においては、人体を検知する目的には１０．５２５GHzまたは２４．１５GHz、また、車載用衝突防止の目的には７６GHzの周波数が使用可能である。

【０００４】

【特許文献１】 特開平７－１２８４３５号公報

【特許文献２】 特開平９－２１４２３８号公報

【発明の開示】

【発明が解決しようとする課題】

【０００５】

特許文献１や特許文献２で開示されている従来技術によれば、統合的な電波ビームの指向方向を変化させるために、マイクロ波信号を伝送する給電線路をスイッチングする必要がある。そのためには、使用される特定周波数のマイクロ波信号に対するインピーダンス

が所定の適正值に厳密に調整された高周波スイッチを使う必要があり、そのような高周波スイッチはかなり高価である。特に、統合的な電波ビームの指向方向を連続的または多段階に変化させる場合は多数の高周波スイッチが必要となる。しかしながら、例えば便器装置における使用者検知装置のような用途に高価な部品を多く使用することは実際的ではない。

【0006】

従って、本発明の目的は、マイクロストリップアンテナにおいて、簡単な構成で送信統合的な電波ビームの指向方向を傾けられるようにすることになる。

【0007】

本発明の別の目的は、マイクロストリップアンテナにおいて、簡単な構成で送信統合的な電波ビームの指向方向を可変とすることにある。

【課題を解決するための手段】

【0008】

本発明は、発明者らの研究により得られた新規な知見に基づいている。その新規な知見とは、マイクロストリップアンテナのアンテナ電極を、その領域中の給電点とは異なる或る箇所にて、接地電極に接続すると、そのアンテナ電極から発信されるマイクロ波電波の位相が、接地電極に接続しないときに比べてずれるということである。そして、アンテナ電極の領域中の接地電極と接続される箇所の位置を変えると、位相のずれ量が変わることである。本発明は、複数の電波のビームを出力するように構成されたマイクロストリップアンテナにおいて、上記知見を応用して、複数の電波のビームのうちの一部のビームの位相を他のビームからずらす。これにより、それら複数の電波のビームが合わさって形成される統合的な電波ビームの指向方向が傾くことになる。位相のずらし量を変えれば、統合的な電波ビームの傾きが代わるから、指向方向が可変となる。

【0009】

例えば、マイクロストリップアンテナが複数のアンテナ電極を有する場合には、それら複数のアンテナ電極から複数の電波のビームが出力される。この場合、複数のアンテナ電極のうちの一部のアンテナ電極が、その電極中の或る箇所にて、接地電極に接続される。すると、そのアンテナ電極から発信される電波の位相が、他のアンテナ電極から発信される電波からずれるので、統合された統合的な電波ビームの指向方向が傾く。或いは、一つのアンテナ電極を二次共振モードで動作させた場合には、その一つのアンテナ電極から、スプリットした2つの電波のビームが発信される。この場合、その一つのアンテナ電極の領域から選ばれた或る箇所を接地電極に接続すると、スプリットした2つの電波のビームのうち的一方のビームの位相が他方のビームからずれる。よって、それらが合わさった統合的な電波ビームの指向方向が変化する。

【0010】

アンテナ電極を接地電極へ接続するための接続部材は、アンテナ電極の特性に悪影響を与えないようにするために、アンテナ電極を平面視した場合にアンテナ電極の領域内に入るような場所に配置される。この接続部材によるアンテナ電極を接地電極間の接続を開閉するためのスイッチを設けて、このスイッチをオン／オフすれば、統合的な電波ビームの指向方向が、アンテナ電極に直角な方向と、それより傾いた方向とに切り替えられる。位相のずれ量が異なるアンテナ電極の複数箇所のそれぞれの接続部材とスイッチを設けて、接地電極に接続される箇所を変えられるようにすると、統合的な電波ビームの指向方向を複数段階に変えられる。上記スイッチには、マイクロ波信号を良好に通せる特性は不要であるから、高価な高周波スイッチは不要である。

【0011】

アンテナ電極を接地電極に接続するか切り離すかというオン／オフ制御に代えて、アンテナ電極と接地電極との電気的な結合度合い、すなわち、高周波信号に対するインピーダンスを連続的または段階的に変化させる方法を採用することもできる。そのインピーダンスの変化に応じて、統合的な電波ビームの指向方向が変化する。

【0012】

上述した原理に基づく本発明の一つの側面に従うマイクロストリップアンテナは、絶縁性の基板と、前記基板の一面に配置され、高周波信号を印加するための給電点をそれぞれもつ、複数のアンテナ電極と、前記基板の他面又は内部に配置される、グラウンドレベルを提供するための接地電極と、前記複数のアンテナ電極のうちの少なくとも一つのアンテナ電極を、前記給電点とは別の少なくとも一箇所にて、前記接地電極に電氣的に結合するための接続部材と、前記接続部材による前記少なくとも一つのアンテナ電極と前記接地電極との間の電氣的結合がもつ前記高周波信号に対するインピーダンスを変化させるインピーダンス可変手段とを備える。このマイクロストリップアンテナによれば、複数のアンテナ電極のうち、接続部材によって接地電極に電氣的に結合されるアンテナ電極から出力される電波のビームと、他のアンテナ電極から出力される電波のビームとの間の位相がずれるため、複数のアンテナ電極から出力される複数の電波のビームを合わせて統合的な電波ビームの指向方向が傾く。その電氣的結合がもつ前記高周波信号に対するインピーダンスを変化させることにより、統合的な電波ビームの指向方向の傾きの方向や角度が変わる。

【0013】

好適な実施形態においては、前記少なくとも一つのアンテナ電極の前記接地電極に接続される前記少なくとも一箇所が、前記少なくとも一つのアンテナ電極の前記給電点から終端縁へ向って前記高周波信号の $1/4$ 波長の奇数倍の距離だけ離れた位置とは異なる位置に存在する。このような箇所を接地電極に接続することで、上述した指向方向が傾く作用が効果的に得られる。

【0014】

好適な実施形態においては、前記少なくとも一つのアンテナ電極の前記接地電極に接続される前記少なくとも一箇所が、前記少なくとも一つのアンテナ電極の終端縁の近傍であって、前記給電点から終端縁に向かう方向に直交する方向において略中央の位置に存在する。

【0015】

好適な実施形態においては、前記接続部材が、前記少なくとも一つのアンテナ電極の前記少なくとも一箇所に対応する前記基板の箇所を貫通する導電性のスルーホールである。また、別の好適な実施形態によれば、前記少なくとも一つのアンテナ電極の少なくとも一つの縁が、前記基板の少なくとも一つの縁に沿って配置され、前記接続部材が、前記基板の前記少なくとも一つの縁の側面上に配置された導電体である。いずれにせよ、接続部材の構成は簡単で済む。

【0016】

好適な実施形態においては、前記インピーダンス可変手段が、前記接続部材と前記接地電極との電氣的結合箇所に設けられている。

【0017】

好適な実施形態においては、前記インピーダンス可変手段が、前記接続部材による前記少なくとも一つのアンテナ電極と前記接地電極との間の電気線路の実効長さ又は断面積を変えて前記インピーダンスを変化させる。別の好適な実施形態においては、前記インピーダンス可変手段が、前記接続部材による前記少なくとも一つのアンテナ電極と前記接地電極との間の静電容量を変えて前記回路のインピーダンスを変化させる。

【0018】

好適な実施形態においては、前記少なくとも一つのアンテナ電極に複数の前記スルーホールが設けられ、複数のスルーホールに複数の前記スイッチが設けられる。スルーホールの直径は、 0.1 mm 以下である。そして、前記インピーダンス可変手段が、前記複数のスイッチの中から複数通りのスイッチの組合せを選択してオンする。オンされるスイッチの組合せを変えることで、電波ビームの指向方向が変化する。

【0019】

好適な実施形態においては、基板のほぼ中央にある大本の給電点からの給電ラインの分岐方向と個々のアンテナ電極を励振する方向とが1方向にて一致しないように構成されている。前記複数のアンテナ電極の各々には前記接続部材と前記インピーダンス可変手段が

設けられている。このマイクロストリップアンテナによれば、例えば最も左側に位置する1以上の電極のインピーダンス可変手段を操作することで、統合的な電波ビームの指向方向を平面視で例えば右側へ（逆に最も右側に位置する1以上の電極のインピーダンス可変手段を操作すると電波ビームは例えば左側へ）傾けることができ、一方、例えば最も上側に位置する1以上の電極のインピーダンス可変手段を操作することで、統合的な電波ビームの指向方向を平面視で例えば下側（逆に最も下側にある1以上の電極のインピーダンス可変手段を操作すると電波ビームは例えば上側）へ傾けることができる。また、同じ側で操作されるインピーダンス可変手段によるインピーダンスの操作量を変えることで、同じ側へ傾いた指向方向の傾き角度の大きさを可変できる。

【0020】

好適な実施形態においては、前記基板の一面上の複数のアンテナ電極が、前記基板の比誘電率よりも大きい比誘電率をもつ誘電体で覆われている。誘電体で覆われたアンテナ電極の表面では高周波信号の波長が、電極表面が空気に直接接触している場合に比較して、より短くなり、その分、アンテナ電極のサイズと間隔を小さくすることができる。すなわち、同じサイズの基板上に配置できるアンテナ電極の個数と密度をより高くすることができる。その結果として、電波ビームの指向方向の調節可能な傾きの分解能をより細かくすることができる。

【0021】

好適な実施形態においては、前記少なくとも一つのアンテナ電極が、給電点から終端縁へ向かう方向に伸びる複数のストライプ電極に分割されている。これにより、電波ビームのゲインと指向性が向上する。

【0022】

前記アンテナ電極の端部に接するように誘電体が配置されてもよい。前記アンテナ電極の近傍にキャビティ構造が形成されてもよい。前記アンテナ電極の近傍に無給電電極が配置されてもよい。

【0023】

本発明の別の側面に従うマイクロストリップアンテナは、絶縁性の基板と、前記基板の一面に配置され、高周波信号を印加するための給電点をもつ、少なくとも一つのアンテナ電極と、前記基板の他面又は内部に配置された、グラウンドレベルを提供するための接地電極と、前記アンテナ電極を、前記給電点とは別の少なくとも一箇所にて、前記接地電極に電気的に結合するための接続部材と、前記接続部材による前記少なくとも一つのアンテナ電極と前記接地電極との間の電気的結合がもつ前記高周波信号に対するインピーダンスを変化させるインピーダンス可変手段とを備える。好適な実施形態では、前記アンテナ電極が、前記高周波信号を受けて二次共振モードで動作するような二次元寸法を有している。このマイクロストリップアンテナによれば、1つのアンテナ電極から、スプリットした2つの電波のビームが出力され、そして、上記電気的な結合によって、一方のビームの位相が他方のビームからずれるので、統合した電波ビームの指向方向が傾く。その電気的結合がもつ前記高周波信号に対するインピーダンスを変化させることにより、統合的な電波ビームの指向方向の傾きの方向や角度が変わる。

【0024】

本発明はまた、上述した本発明に従うマイクロストリップアンテナを用いた送信アンテナと、前記送信アンテナから出力された電波の物体からの反射波又は透過波を受信するための、前記送信アンテナと同一物の又は前記送信アンテナとは別物の受信アンテナと、前記受信アンテナからの電気信号を受けて処理する処理回路とを備えた高周波センサも提供する。

【0025】

本発明のマイクロストリップアンテナによれば、簡単な構成で統合的な電波ビームの指向方向を傾けることができる。また、接続部材をスイッチで開閉できる構成を採用すれば、統合的な電波ビームの指向方向を可変制御することができる。

【発明を実施するための最良の形態】

【0026】

以下、図面を参照しながら、本発明におけるマイクロストリップアンテナの実施の形態について説明する。図1は、複数のアンテナ電極を備えた一般的なマイクロストリップアンテナの斜視図である。

【0027】

図1において、絶縁性の基板1の表面には、同じサイズで同じ矩形状のAアンテナ電極2とBアンテナ電極3が、形状的及び位置的に線対称の関係をもって、配置され、基板1の裏面にはほぼ全面に接地電極4が配置されている。そして、Aアンテナ電極2及びBアンテナ電極3のそれぞれの同じ側の縁の中央点に設けられた給電点P、Pには、給電線路10を通じて、例えば、10.525GHzの高周波電圧Vfが印加される。接地電極4は接地されてグランドレベルを提供する。Aアンテナ電極2とBアンテナ電極3への給電線路10の長さは同じである。なお、給電点P、Pは、アンテナ電極2、3の縁ではなく、アンテナ電極2、3の縁から内奥へ或る距離だけ入った位置に配置される場合もある。このような構成によって、Aアンテナ電極2及びBアンテナ電極3からは、それぞれ、同一電界強度の電波ビーム7、8が基板1に対して垂直な指向方向で送信される。

【0028】

ところが、発明者らの実験結果によると、複数のアンテナ電極のうち何れかのアンテナ電極の或る箇所を接地電極に接続すると、接地電極に接続されたアンテナ電極を伝搬する高周波信号の位相と接地電極に接続されないアンテナ電極を伝搬する高周波信号の位相との間に位相ズレが生じるために、複数のアンテナ電極から送信される統合的な電波ビームの指向方向が傾くことが確認された。なお、接地電極に接続されたアンテナ電極の接地電極に接続されないアンテナ電極に対する位相ズレは、アンテナ電極における接地電極の接続位置やアンテナ電極の形状などによって、進む場合も遅れる場合もあり得る。位相ズレの量も、アンテナ電極における接地電極の接続位置やアンテナ電極の形状などによって異なる。

【0029】

例えば、アンテナ電極がある形状である場合には、接地電極に接続されたアンテナ電極を伝搬する高周波信号の位相が接地電極に接続されないアンテナ電極を伝搬する高周波信号の位相より進むために、複数のアンテナ電極から出力される電波のビームを合わせた統合的な電波は、接地電極に接続されていないアンテナ電極側（つまり、位相の遅れたアンテナ電極側）へ傾くことが分かった。以下、接地電極に接続されたアンテナ電極を伝搬する高周波信号の位相が、そうでないアンテナ電極を伝搬する高周波信号の位相より進む場合を例にとり、本発明の実施形態について説明する。

【0030】

図2は、本発明のマイクロストリップアンテナの一実施形態を示す平面図である。図3は、図2のA-A断面図である。

【0031】

図2、3に示すマイクロストリップアンテナは、図1に示したのと同じ基本的構成、すなわち、基板1とAアンテナ電極2とBアンテナ電極3と接地電極4と給電線路10を有する。Aアンテナ電極2とBアンテナ電極3とは形状的及び位置的に線対称の関係にある。これに加えて、一方の電極、例えばAアンテナ電極2、の或る一箇所2Aが接地電極4に接続される。すなわち、Aアンテナ電極2の上記一箇所2Aに対応する基板1の箇所を導電体性の接続部材（以下、「スルーホール」という）5が貫通しており、このスルーホール5は、一端にてAアンテナ電極2の上記一箇所に結合され、他端にて接地電極4に結合される。このように、Aアンテナ電極2の上記一箇所2Aは、スルーホール5を介して接地電極4に接続されている。このように接地電極4に接続されるアンテナ電極の箇所を、「接地点」と呼ぶ。図2に示すように、アンテナ電極2、3の図中下側の給電点P、Pから反対側の縁（終端縁）までのアンテナ電極2、3の長さLは、高周波信号の基板1での半波長 $\lambda_g/2$ と同じかやや小さく設計されている。ここで、 λ_g は、基板1を伝搬する高周波信号の波長である。また、真空中における高周波信号電波の波長を λ 、基板1

の誘電率を ϵ_r とすると、 $\lambda = \epsilon_r^{-1/2} \cdot \lambda_g$ である。図 2 に示す例では、A アンテナ電極 2 の接地点 2 A は、給電点 P がある縁とは反対側の終端縁の 1 箇所に配置されている。A アンテナ電極 2 から発射される電波のビームは、B アンテナ電極 3 から発射される電波のビームより位相が若干進み、結果として、両ビームをあわせた統合的な電波ビームの指向方向は、図 2 で矢印に示すように B アンテナ電極 3 の側へ傾く。

【0032】

図 2 に示す構成において、A アンテナ電極 2 の接地点 2 A の位置を変えると、統合的な電波ビームの指向方向の傾き角度が変化する。図 4 は、アンテナ電極 2、3 が或る形状である場合において実験的に得られた、接地点 2 A の位置と統合的な電波ビームの指向方向の基板面に垂直な方向に対する傾き角度との関係を示す特性図である。図 4 において、横軸は A アンテナ電極 2 の給電点 P を原点 0 とした場合の図 2 に示した長さ L の方向における接地点 2 A の位置を示し、縦軸は統合的な電波ビームの傾き角度を示している。

【0033】

図 4 から分かるように、長さ L の方向における給電点 P から接地点 2 A までの距離がほぼ 0（つまり、接地点 2 A が給電点 P と同じ縁上）またはほぼ半波長 $\lambda_g/2$ （つまり、接地点 2 A が給電点 P と反対側の終端縁上）であるときに、統合的な電波ビームの傾き角度が最大となり、逆に、その距離がほぼ 4 分の 1 波長 $\lambda_g/4$ （つまり、接地点 2 A が長さ L 方向の中央位置上）であるときに、統合的な電波ビームの傾き角度が最小（ほぼ 0）となる。なお、図には示していないが、接地点 2 A の位置を長さ L 方向とは直交する方向に変えた場合には、統合的な電波ビームの傾き角度に目立った変化はない。例えば、図 2 において、A アンテナ電極 2 の上左端（図 4 中で $\lambda_g/2$ の位置）にある接地点 2 A を、上側の縁に沿って右方向へ移動させても、統合的な電波ビームの傾き角度に目立った変化はない。これに対し、上左端の接地点 2 A を、左側の縁に沿って下方へ移動させると、傾き角度は低下して中央点（図 4 中で $\lambda_g/4$ の位置）で最小となり、次に上昇して下側の縁（図 4 中で 0 の位置）に到達すると再び最大となる。

【0034】

従って、図 5 に示すように、A アンテナ電極 2 の接地点 2 A を終端縁よりやや中間位置側に配置した場合、統合的な電波ビームの傾きは、図 2 に示す場合よりやや小さくなる。図 2 と図 5 に示した 2 つの接地点 2 A の位置の双方にスルーホール 5 を設け、それらのスルーホール 5 にそれぞれスイッチ（図示せず）を設けて、それらのスルーホール 5 を個別に開閉できるようにすると、それらのスイッチのすべてがオフか、いずれかひとつにスイッチがオンであるかにより、統合的な電波ビームの方向を 3 通りに切り替えることができる。

【0035】

図 6 は、本発明のマイクロストリップアンテナの第 2 の実施形態の平面図である。また、図 7 は、図 6 の B-B 断面図である。

【0036】

図 6 及び図 7 に示すように、A アンテナ電極 2 及び B アンテナ電極 3 の終端縁が基板 1 の縁に沿って配置される。A アンテナ電極 2 の終端縁が、基板 1 の縁の側面に配置された接続部材 6 によって、接地電極 4 に接続される。このようにして A アンテナ電極 2 の終端縁が接地電極 4 に接続されることによって、図 2 の場合と同様に、マイクロストリップアンテナから送信される統合的な電波ビームが、図 6 の矢印のように B アンテナ電極 3 の方向へ傾く。

【0037】

図 8 は、本発明のマイクロストリップアンテナの第 3 の実施形態の平面図である。

【0038】

図 8 に示すように、A アンテナ電極 7 及び B アンテナ電極 8 の給電点 P、P が、それぞれのアンテナ電極 7、8 の内奥の位置（伝送線路 10 のインピーダンスとアンテナインピーダンスとが一致する点）に配置されている。A アンテナ電極 7 の終端縁の左端に接地点 7 A があり、これが図示しないスルーホールによって背面の接地電極に接続される。それ

により、統合的な電波ビームは例えば図8の矢印に示すようにBアンテナ電極3の方向へ傾く。

【0039】

図8の実施形態において、Aアンテナ電極7の接地点7Aを例えば図9に示すように終端縁の右端に変えると、統合的な電波ビームは例えば図9の矢印に示すようにAアンテナ電極2方へ傾く。図8と図9に示した2つの接地点7Aの位置の双方にスルーホールを設け、それらのスルーホールにそれぞれスイッチ（図示せず）を設けて、それらのスルーホールを個別に開閉できるようにすると、それらのスイッチのすべてがオフか、いずれかひとつにスイッチがオンであるかにより、統合的な電波ビームの方向を3通りに切り替えることができる。図8、9に示す構成では、片側のアンテナ電極にはスルーホールをまったく配置していないため製造上のばらつきによる（インピーダンス不整合）伝達損失を片側に集約でき、出力特性の良いアンテナを提供できる。

【0040】

図10は、本発明のマイクロストリップアンテナの第4の実施形態の平面図である。

【0041】

図10に示すように、基板1にAアンテナ電極11、Bアンテナ電極12、Cアンテナ電極13、及びDアンテナ電極14の4枚のアンテナ電極が2×2のマトリクス状に配置される。Aアンテナ電極11とBアンテナ電極12は形状的及び位置的に線対称の関係にあり、Cアンテナ電極13とDアンテナ電極14も形状的及び位置的に線対称の関係にある。Aアンテナ電極11とBアンテナ電極12の電極パターンと、Cアンテナ電極13とDアンテナ電極14のパターンは、形状において基本的に同一である。Aアンテナ電極11、Bアンテナ電極12、Cアンテナ電極13及びDアンテナ電極14への給電線路の長さは同一である。基板1のほぼ中央にある大本の給電点P0からの給電ライン10の分岐方向（図中左右の方向）と、個々の電極11～14を励振する方向（給電点Pから終端縁への方向で、図中縦方向）とは、直交していて、一致してはいない。Aアンテナ電極11の終端縁上の1箇所（図中左端）に接地点11Aが設けられ、Cアンテナ電極13の終端縁上の1箇所（図中右端）にも接地点13Aが設けられる。これにより、例えば図10の右向きの矢印のように、統合的な電波ビームの指向方向がA、Cアンテナ電極11、13からB、Dアンテナ電極12、14へ向かう方向へ傾く。

【0042】

また、この実施形態において、図11に示すように、Aアンテナ電極11とBアンテナ電極12の終端縁上にそれぞれ接地点11A、12Aが設けられると、例えば図11に示す下向きの矢印のように、統合的な電波ビームの指向方向がA、Bアンテナ電極11、12からC、Dアンテナ電極13、14へ向かう方向へ傾く。

【0043】

また、この実施形態において、図12に示すように、Aアンテナ電極11にのみ接地点11Aが設けられると、例えば図12に示す右斜め下向きの矢印のように、統合的な電波ビームの指向方向がAアンテナ電極11からDアンテナ電極14へ向かう方向へ傾く。

【0044】

また、この実施形態において、図13に示すように、Aアンテナ電極11とBアンテナ電極12とCアンテナ電極13の終端縁上にそれぞれ接地点11A、12A、13Aが設けられると、例えば図13に示す右斜め下向きの矢印のように、統合的な電波ビームの指向方向がAアンテナ電極11からDアンテナ電極14へ向かう方向へ、図12の場合より大きく傾く。接地点11A－13Aに接続されたスルーホール（図示せず）にそれぞれスイッチ（図示せず）を設けて、それらスイッチを選択的に有効／無効にすることで、図10から図13に示したようなバリエーションが選択できる。

【0045】

図14は、本発明のマイクロストリップアンテナの第5の実施形態を示す平面図である。

【0046】

図14に示すように、Aアンテナ電極11、Bアンテナ電極12、Cアンテナ電極13、及びDアンテナ電極14の4枚のアンテナ電極が2×2のマトリクス状に配置される。Aアンテナ電極11とBアンテナ電極12は形状的及び位置的に線対称の関係にあり、Cアンテナ電極13とDアンテナ電極14も形状的及び位置的に線対称の関係にある。Aアンテナ電極11とBアンテナ電極12の電極パターンと、Cアンテナ電極13とDアンテナ電極14のパターンは、形状において基本的に同一である。Aアンテナ電極11、Bアンテナ電極12、Cアンテナ電極13及びDアンテナ電極14への給電線路の長さは同一である。Aアンテナ電極11とBアンテナ電極12の終端縁が基板1の上縁に沿って配置される。そして、Aアンテナ電極11の終端縁上の2つの箇所が、それぞれ、その2箇所に対応した基板1の上縁の側面に配置された2つの接続部材6A、6Bによって、基板1の裏面の接地電極（図示せず）に接続される。同様に、Bアンテナ電極12の終端縁上の2つの箇所が、それぞれ、その2箇所に対応した基板1の上縁の側面に配置された2つの接続部材6C、6Dによって、基板1の裏面の接地電極（図示せず）に接続される。これによって、例えば図14に示す下向きの矢印のように、統合的な電波ビームの指向方向がCアンテナ電極13及びDアンテナ電極14の方向へ傾く。接続部材6A、6B、6C、6Dにそれぞれスイッチ（図示せず）を設けて、それらスイッチにより接続部材6A、6B、6A、6B、6C、6Dを開閉することで、統合的な電波ビームの指向方向や角度を変化させることができる。

【0047】

図15は、本発明のマイクロストリップアンテナの第6の実施形態を示す配置断面図である。

【0048】

図15に示すように、基板1は、A基板1A、B基板1Bのような積層された複数の基板からなる多層基板であり、A基板1AとB基板1Bの間に接地電極4が挟み込まれている。つまり、基板1の内部に接地電極4が配置される。Aアンテナ電極2及びBアンテナ電極3は例えば図2の実施形態と同様に配置される。Aアンテナ電極2は、例えば終端縁の一箇所の接地点2Aにて、A基板1Aを貫くスルーホール5によって接地電極4に接続される。図2の実施形態と同様に、統合的な電波ビームの指向方向がBアンテナ電極3の方向へ傾く。スルーホール5にスイッチ（図示せず）を設けて、そのスイッチによりスルーホール5を開閉することで、統合的な電波ビームの指向方向を変化させることができる。

【0049】

図16は、上述したスイッチの一例を示す断面図である。

【0050】

図16に示すように、Aアンテナ電極2に接続されたスルーホール5と接地電極4とが間の接続される箇所にスイッチ9が設けられ、スイッチ9はこのスルーホール5と接地電極4間の接続を開閉する。スイッチ9は、Aアンテナ電極2を平面視した場合にAアンテナ電極2の領域内に入る場所に配置されている。スイッチ9は、高周波信号を良好に通せる特性を持つ必要はないから、高周波スイッチである必要はない。スイッチ9は、機械的なスイッチでもよいし半導体スイッチでもよい。

【0051】

図17は、本発明のマイクロストリップアンテナの第7の実施形態を示す断面図である。

【0052】

この実施形態の平面図は図10から図13に示したものと同様である。図17に示すように、Aアンテナ電極11は、接地点11Aにて、スルーホール5Aによって接地電極4に接続される。一方、Bアンテナ電極12は、Aアンテナ電極11の接地点11Aと対称の位置にある点12Aにて、スルーホール5Bに接続されているものの、このスルーホール5Bは基板1を完全に貫いておらず接地電極4には接続されていない。つまり、スルーホール5Bは、スルーホールとして機能しないダミーのスルーホールである。従って、B

アンテナ電極 1 2 は接地電極 4 に接続されていない。この A アンテナ電極 1 1 と B アンテナ電極 1 2 と同様の構成が、C アンテナ電極 1 3 と D アンテナ電極 1 4 にも適用されている。従って、図 1 0 の場合と同様に、A アンテナ電極 1 1 と C アンテナ電極 1 3 だけが接地電極 4 に接続されるので、統合的な電波ビームの指向方向は図 1 0 の場合と同様に傾く。それに加えて、接地電極 4 へ接続されない B アンテナ電極 1 2 や D アンテナ電極 1 4 にもダミーのスルーホール 5 B が接続されることにより、全てのアンテナ電極 1 1 - 1 4 がほぼ同じ形状に構成されることになり、アンテナ電極 1 1 - 1 4 の整合性がよくなる。

【0053】

図 1 8 は、本発明のマイクロストリップアンテナの第 8 の実施形態を示す平面図である。図 1 9 は、図 1 8 の C - C 断面図である。

【0054】

図 1 8 において、アンテナ電極 2 1 の給電点 P から終端縁（上側の縁）までの長さ L は、高周波信号の半波長 $\lambda_g/2$ よりやや大きく設定されている。そのため、アンテナ電極 2 1 は高周波信号に対して 2 次共振周波数モードで動作し、その結果、図 1 9 に示すようにアンテナ電極 2 1 から 2 つの方向へスプリットした電波ビーム 2 2、2 3 が出力される。アンテナ電極 2 1 が、或る位置（例えば、終端縁の左端）に配置された接地点 2 1 A にて、スルーホール 5 A を通じて接地電極 4 に接続されると、2 つの電波ビーム 2 2、2 3 の間の位相がずれる（例えば、接地点 2 1 A 側の電波ビーム 2 2 の位相が進む）ために、電波ビーム 2 2、2 3 を合わせた統合的な電波ビームの指向方向は例えば接地点 2 1 A がない側（図中右側）に傾く。アンテナ電極 2 1 が、別の位置（例えば、終端縁の右端）に配置された接地点 2 1 B にて、スルーホール 5 B を通じて接地電極 4 に接続されると、統合的な電波ビームの指向方向は別の方向（例えば、左側）へ傾く。スルーホール 5 A、5 B をそれぞれスイッチ 9 A、9 B によって開閉して接地点の位置を変化させれば、統合的な電波ビームの指向方向が変化する。

【0055】

図 2 0 は、本発明のマイクロストリップアンテナの第 9 の実施形態を示す平面図である。図 2 1 は、同実施形態の背面図である。図 2 2 は、図 2 0 の D - D 断面図である。図 2 3 は、図 2 1 におけるスルーホールと接地電極との接続箇所 S の拡大図である。

【0056】

図 2 0 および図 2 2 に示すように、基板 1 の表面には複数のアンテナ電極 1 1、1 2、1 3、1 4 がマトリックス状に配置される。アンテナ電極 1 1 と 1 2 は形状的及び位置的に線対称の関係にあり、アンテナ電極 1 3 と 1 4 も形状的及び位置的に線対称の関係にある。アンテナ電極 1 1 と 1 2 の電極パターンと、アンテナ電極 1 3 と 1 4 のパターンは、形状において基本的に同一である。アンテナ電極 1 1、1 2、1 3、1 4 への給電線路の長さは同一である。アンテナ電極 1 1、1 2、1 3、1 4 の各々は、異なる位置に配置された複数の接地点 1 1 A - 1 1 C、1 2 A - 1 2 C、1 3 A - 1 3 C、1 4 A - 1 4 C にて複数のスルーホール 5、5、…と接続されている。図 2 1 に示すように、基板 1 の裏面には実質的に全面に亘って接地電極 4 が配置されている。図 2 2 および図 2 3 に示すように、各スルーホール 5 は基板 1 を貫通して裏面側で円形の島状の電極（以下、ランドという）3 1 を形成している。図 2 3 に示すように、接地電極 4 の各ランド 3 1 に対応する箇所には、ランド 3 1 と同心のより大きい円形の隙間が開いており、よって、ランド 3 1 と接地電極 4 の間には絶縁スペース 3 3 が存在する。接続線 3 2 が、絶縁スペース 3 3 を跨いで、ランド 3 1 と接地電極 4 の間をつないでいる。接続線 3 2 は、スイッチ機能をもち、ランド 3 1 と接地電極 4 を電氣的に接続したり、切り離したりすることができる。各接続線 3 2 の開閉により、上述した複数の接地点 1 1 A - 1 1 C、1 2 A - 1 2 C、1 3 A - 1 3 C、1 4 A - 1 4 C のうちのどれを接地電極 4 に接続するかを選択することにより、統合的な電波ビームの指向方向を変化させることができる。

【0057】

なお、各アンテナ電極における接地点の個数や配置には様々なバリエーションが考えられる。例えば、統合的な電波ビームの指向方向を、基板から垂直方向を中心にして反対方

向（例えば、上下や左右）へ振ることができ、かつ、各方向において指向方向の傾き角の大きさを所望数の段階に変えられるようになるような複数箇所に接地点を配置することができる。

【0058】

ところで、上述したすべての実施形態において、スイッチが、アンテナ電極と接地電極との間をオン（接続）とオフ（切断）の２段階に単純に切り替えている。しかし、変形例として、アンテナ電極と接地電極との電氣的な結合の度合い、換言すれば、アンテナ電極と接地電極との間の高周波信号に対するインピーダンス $Z (= R + j\omega L - j \cdot 1/\omega C)$ を、連続的または段階的に調節することにより、統合的な電波ビームの指向方向を連続的または段階的に変化させるようにすることもできる。例えば、図23に示した例では、接続線32の幅 d_m （換言すれば断面積）や絶縁スペースの距離 d_s などが、ランド31（つまり、アンテナ電極）と接地電極4との間のインピーダンスに影響を与える。従って、図23に示した例において、接続線32の幅 d_m または絶縁スペースの距離 d_s を連続的または段階的に可変とする構成を導入することにより、アンテナ電極と接地電極4との間のインピーダンスを変え、それにより、統合的な電波ビームの指向方向の傾きの大きさを可変制御することができる。ことができる。例えば、接続線32の幅 d_m を変えることによって、接続線32のインピーダンス（抵抗値）を変えることができる。また、アンテナ電極から接地電極に接続されるスルーホール5の長さを変えることで、アンテナ電極と接地電極との間のインピーダンスを変えることもできる。

【0059】

以下では、このようにアンテナ電極と接地電極との間のインピーダンスを変えるようにした実施形態について説明する。

【0060】

図24は、本発明のマイクロストリップアンテナの第10の実施形態を示す断面図である。

【0061】

図24に示す実施形態では、スルーホール5の長さを変えることによってアンテナ電極2と接地電極4との間のインピーダンスが可変制御される。すなわち、多層基板34の表面にはアンテナ電極2が配置され、そのアンテナ電極2に接続されたスルーホール5が多層基板34を裏面側まで貫いている。スルーホール5は、その長さによってそのインピーダンスが有意に変わるような材質又は細さに形成されている。多層基板34の裏面には接地電極4が配置されている。さらに、多層基板34の各層間に中間電極35A、35B、35C、35Dがそれぞれ配置されており、これらの中間電極35A、35B、35C、35Dのすべてにスルーホール5が接続されている。そして、各中間電極35A、35B、35C、35Dは、それぞれ、スイッチSW1、SW2、SW3、SW4によって裏面の接地電極4に接続されるように構成されている。

【0062】

ここで、スイッチSW1をONすると、接地電極4は実質的に中間電極25Aの位置になるので、スルーホール5の実効長さは最も短くなり、アンテナ電極2と接地電極4との間のインピーダンスは最も小さくなる。また、スイッチSW4をONすると、接地電極4は実質的に中間電極35Dの位置になるので、スルーホール5の実効長さは最も長くなり、アンテナ電極2と接地電極4との間のインピーダンスは最も大きくなる。このようにして、各スイッチSW1、SW2、SW3、SW4を切替えることによって、スルーホール5の実効長さを変えることにより、アンテナ電極2と接地電極4との間のインピーダンスが変わるので、統合的な電波ビームの指向方向が変わる。

【0063】

図25は、本発明のマイクロストリップアンテナの第11の実施形態におけるスルーホール5と接地電極4と接続箇所の部分を示す平面図である。

【0064】

この実施形態において、スルーホール5とランド31と接地電極4とは図23に示した

ものと同様の構成になっている。図 25 (a) から (c) に示すように、接続線 32A は先端に行くほど連続的に細くなる（断面積が小さくなる）形状を有する。接続線 32A は、アクチュエータ 41 により、一定角度範囲で回転移動するようになっている。図 25 (a) に示すように、接続線 32A の先端の最も細い部分がランド 31 と接地電極 4 とを接続する場合、接続線 32A のインピーダンス（すなわち、アンテナ電極と接地電極 4 との間のインピーダンス）が最も大きくなる。図 25 (b) および図 25 (c) に示すように、接続線 32A のより太い部分がランド 31 と接地電極 4 とを接続する場合、接続線 32A のインピーダンス（すなわち、アンテナ電極と接地電極 4 との間のインピーダンス）はより小さくなる。統合的な電波ビームの傾き角度は、上記インピーダンスの大きさに対応した角度となる。このようにしてインピーダンスの大きさが連続的に変わることで、統合的な電波ビームの傾きが連続的に変わる。

【0065】

図 26 は、本発明のマイクロストリップアンテナの第 12 の実施形態におけるスルーホール 5 と接地電極 4 と接続箇所の部分を示す平面図である。

【0066】

図 26 (a) から (c) に示すように、先端に行くほど連続的に細くなる（断面積が小さくなる）形状の接続線 32B が、アクチュエータ 42 によってある距離範囲で直線的に移動するようになっている。図 25 の実施形態と同等の作用効果が得られる。

【0067】

図 27 は、本発明のマイクロストリップアンテナの第 13 の実施形態におけるスルーホール 5 と接地電極 4 と接続箇所の部分を示す平面図である。

【0068】

図 27 に示すように、先端に行くほど段階的に細くなる（断面積が小さくなる）形状の接続線 32C が、アクチュエータ 42 によってある距離範囲で直線的に移動するようになっている。これにより、統合的な電波ビームの傾きを段階的に変えることができる。

【0069】

図 28 は、本発明のマイクロストリップアンテナの第 14 の実施形態におけるスルーホール 5 と接地電極 4 と接続箇所の部分を示す断面図である。

【0070】

図 28 (a) に示す状態では、可動電極 45 が、バネ 44 の反発力によって、接地電極 4 とランド 31 から離れており、ランド 31 と接地電極 4 との間（つまり、アンテナ電極と接地電極 4 との間）のインピーダンス Z は最大である。図 28 (b) に示す状態では、可動電極 45 がバネ 44 に抗してランド 31 と接地電極 4 に完全に接触し、ランド 31 と接地電極 4 との間（つまり、アンテナ電極と接地電極 4 との間）のインピーダンス Z は最小である。このようにして、アンテナ電極と接地電極 4 との間のインピーダンスが 2 段階に切り替わる。これに応じて、統合的な電波ビームの指向方向が 2 段階に変わる。

【0071】

図 29 は、本発明のマイクロストリップアンテナの第 15 の実施形態におけるスルーホール 5 と接地電極 4 と接続箇所の部分を示す断面図である。

【0072】

図 29 (a) に示すように、可動電極 47 が、バネ 46 の反発力によって、接地電極 4 とランド 31 から所定の最大距離だけ離れている。このとき、接続板 45 を介したランド 31 と接地電極 4 との間の静電容量 (C) は最小であり、よって、ランド 31 と接地電極 4 との間（つまり、アンテナ電極と接地電極 4 との間）のインピーダンス Z は最大である。図 29 (b) に示すように、可動電極 47 がバネ 46 に抗って、ランド 31 と接地電極 4 に若干近づくと、ランド 31 と接地電極 4 との間の静電容量 (C) はより大きくなり、ランド 31 と接地電極 4 との間（つまり、アンテナ電極と接地電極 4 との間）のインピーダンス Z はより小さくなる。図 29 (c) に示すように、可動電極 47 がバネ 46 に抗って、ランド 31 と接地電極 4 に更に近づくと、ランド 31 と接地電極 4 との間の静電容量 (C) は更に大きくなり、ランド 31 と接地電極 4 との間（つまり、アンテナ電極と接地

電極 4 との間) のインピーダンス Z は更に小さくなる。このようにして、アンテナ電極と接地電極 4 との間のインピーダンスは連続的に変化する。これに応じて、統合的な電波ビームの指向方向が連続的に変わる。

【0073】

上述した本発明に従うマイクロストリップアンテナは、物体の検知などのための高周波センサに応用できる。そのような高周波センサは、マイクロストリップアンテナを用いた送信アンテナと、送信アンテナから出力された電波の物体からの反射波又は透過波を受信するための受信アンテナと、受信アンテナからの電気信号を受けて処理する処理回路とを備えた。ここで受信アンテナは送信アンテナとは別に設けることができるが、特に反射波を受信する場合には、送信アンテナを受信アンテナとしても用いることができる。

【0074】

次に、本発明に従うマイクロストリップアンテナの特性に関して説明する。

【0075】

実験によれば、アンテナ電極への給電点の位置およびアンテナ電極の間隔によって、同じ共振周波数でもアンテナの形状が異なり、スルーホールの配置が同じでも位相が進んだり遅れたりして、電波の放射角度が異なる。

【0076】

図 30 から図 32 は、10 GHz にて励振するアンテナの構造のバリエーションを示しており、図 30 ではアンテナ電極 2、3 の端縁に給電 (信号の伝送線 10 との接続箇所) P が配置され、図 31 と図 32 ではアンテナ電極 2、3 の内部に給電点 P が配置されている。アンテナ電極 2、3 の間隔は図 30 と図 31 では 15 mm、図 32 では 10 mm である。これらの図において、(a) の平面図における白丸と黒丸の印はスルーホール 2A、2B の位置を示し、(b) のグラフにおける横軸はスルーホール 2A、2B の給電点 P からの矢印方向の位置、縦軸は統合された電波の放射角度、点線の曲線は白丸のスルーホール 2A の場合の実験で得られた放射角度の変化、実線の曲線は黒丸のスルーホール 2B の場合の実験で得られた放射角度の変化を示す。なお、ここで言う (以降の説明でも同様) 放射角度とは、アンテナ電極の面に垂直な方向 (つまり、スルーホールが無いときの放射方向) を角度ゼロとしたときの、この角度ゼロ方向に対する放射方向の傾き角度である。

【0077】

図 30 では、図 30 (a) に示すようにスルーホール 2A、2B をアンテナ電極 2 の図中左上 (白丸) または中央上 (黒丸) のいずれに配置した場合でも、スルーホール 2A、2B の位置を矢印のように下方へ変化させたとき、統合された電波の放射角度は、図 30 (b) に示すように同様の傾向で変化した。

【0078】

図 31、図 32 では、アンテナ電極の中央上 (黒丸) にスルーホール 2B を配置した場合、図 30 と同様の变化を示した。しかし、アンテナ電極の左上 (白丸) にスルーホール 2A を配置した場合、 $\lambda g/4$ の位置について対称に十方向から一方向へ放射角度が変化する。そして、図 31 と図 32 を対比して分かるように、アンテナ電極 2、3 の間隔が狭くなるほど、位相が進む側の放射角度が大きくなり、その変化量も大きかった。

【0079】

図 33、図 43 及び図 44 は、それぞれ、上述した図 30、図 31 及び図 32 と同じ構造のアンテナにおいて、各図 (a) に示すように、アンテナ電極 2 のスルーホール 2A の位置を給電点 P 側の縁とは反対側の終端縁の近傍に置き、これを矢印のように終端縁に沿って図中左端から右端まで横方向 (給電点 P から終端縁へ向かう方向に直行する方向) へ移動させた場合に、実験的に得られたスルーホール 2A の位置と統合された電波の放射角度との関係を示している (各図 (b))。なお、各図 (b) において、横軸のスルーホール位置の原点 0 は、各図 (a) でスルーホール 2A が位置している左端位置 (他方のアンテナ電極 3 から最も遠い位置) に対応し、また、W は、アンテナ電極 2 の上述した横方向の寸法 (幅) を示している。

【0080】

図 3 3 のアンテナ（図 3 0 と同じ構造）の場合、放射角度はスルーホール 2 A の位置にかかわらず一定角度であった。図 4 3 のアンテナ（図 3 1 と同じ構造）の場合、スルーホール 2 A の位置が中央位置（ $W/2$ ）より左側では一定角度（図 3 3 のアンテナの最大放射角度より大きい）であったが、スルーホール 2 A が中央位置（ $W/2$ ）より右側では右方向へ行くほど低下した。図 4 4 のアンテナ（図 3 2 と同じ構造）の場合、スルーホール 2 A が中央位置（ $W/2$ ）にあるとき放射角度は最大のピーク（図 3 3、図 3 4 のアンテナの最大放射角度より大きい）となり、スルーホール 2 A が左右両側へ移動すると急激に低下した。

【 0 0 8 1 】

このように、アンテナ構造によって放射角度変化の特性が異なる。どのアンテナ構造を採用するか、用途に応じて取捨選択することができる。しかし、上記の考察からわかることは、多くのアンテナ構造において、アンテナ電極 2 の終端縁近傍の幅 W 方向の中央位置（ $W/2$ ）に 1 つのスルーホールを設けることで、最大の放射角度が得られることである。よって、その終端縁の中央位置のスルーホールの有効／無効をスイッチなどで切り替えることにより、それぞれのアンテナ構造における最大の放射角度変化を得ることができる。また、終端縁の中央位置以外のもっと小さい放射角度が得られる位置にも別のスルーホールを設け、それら複数のスルーホールの有効／無効をスイッチなどで選択することで、よりデリケートな放射方向制御ができる。

【 0 0 8 2 】

ここでは、励振周波数が 1 0 G H z にて説明しているが、励振周波数がより高いまたはより低い場合であってアンテナ電極 2、3 の形状や間隔が 1 0 G H z の場合とは異なる場合であっても、上述と同様の傾向があった。

【 0 0 8 3 】

複数のスルーホールを選択して電波の放射角度を切替える場合、図 2 3 で説明したように、各スルーホールと接地電極の間にスペースを設けて両者を電氣的に分離する構造が採用できる。

【 0 0 8 4 】

図 3 4 は、実験により得られた、スルーホールの直径（横軸）と統合電波の放射角度（縦軸）との関係を示している。アンテナの励振周波数は 1 0 G H z である。

【 0 0 8 5 】

図 3 4 から分かるように、スルーホールの直径を小さくし過ぎるとスルーホールを伝播する高周波信号の伝播量が少なくなるため、放射角度の変化が小さくなる。理由は、スルーホールの直径が小さくなると、スルーホールを伝播する高周波信号の伝播量が少なくなるためと考えられる。

【 0 0 8 6 】

逆に、スルーホールの直径を大きくしていくと放射角度が大きくなるが、（励振周波数が例えば 1 0 G H z の場合）直径が例えば $\phi 0.3$ mm 付近で放射角度は飽和状態に至った。また、スルーホールの外周がアンテナにおける $\lambda/2$ の位置に近くなるほど放射角度が小さくなった。従って、（励振周波数が例えば 1 0 G H z の場合）スルーホールの直径は $\phi 1.0 \sim \phi 5.0$ mm が望ましく特に有効なのは $\phi 1.0 \sim \phi 3.0$ mm であり、複数のスルーホールを構成し電波の放射角度を切り替えるには $\phi 1.0 \sim \phi 2.0$ mm を採用し、1 つのスルーホールと接地電極間のインピーダンス変化で放射角度を切り替えるには、基板の穴あけ加工実績の高い $\phi 3.0$ mm を採用するのが好適である。

【 0 0 8 7 】

なお、アンテナの励振周波数に応じてスルーホールの最適な直径は変化し、励振周波数が高くなるほどスルーホールの直径を小さくした方が良い。その理由は、周波数が高くなるとマイクロストリップライン（MSL）が細くなる原理と同様と考えられる。

【 0 0 8 8 】

電波の放射角度を制御する方法としては、上述した種々の実施形態のように、任意の放射角度となるアンテナ電極面の一部にスルーホールを配置し、（例えば、放射角度が最大となるアンテナ電極の位置、つまり例えば先端部中央、にスルーホールを配置し、）そし

て、図 25 から図 27 の実施形態のように、スルーホールと接地電極間を短絡するライン幅を変更することにより放射角度を制御するようにした構造が採用できる。図 35 は、このようにした場合において、実験的に得られた、ライン幅（横軸）と放射角度（縦軸）の関係を示す。

【0089】

あるいは、次のような方法で、スルーホールと接地電極間を短絡させる面積を電氣的または機械的に制御することによりアンテナの放射角度を段階的に制御することもできる。すなわち、スルーホールまたはスルーホールに接続されたランド上と接地電極との間に例えば $10 \sim 100 \mu\text{m}$ 程度の幅（太さ）の板状または針状の電極を複数本配置して、それら電極の中から、スルーホールと接地電極間を短絡させる電極を選択するような構造が採用できる。

【0090】

あるいは、アンテナ電極に複数のスルーホールを配置して、それらを選択することで放射角度を段階的に制御することもできる。スルーホールを複数配置する場合、スルーホールの中心点間に少なくとも基板の厚み以上またはスルーホールの直径以上の間隔を設けることが必要である。そこで、アンテナ電極の幅方向にスルーホールの位置が若干変化しても電波の放射角度が変化しないような場合、例えば図 36 に白丸印で示すように、アンテナ電極 11、12、13、14 上の蛇行する複数位置（白丸印）にそれぞれスルーホールを配置すれば、放射角度より細かく段階的に制御できる。

【0091】

図 37 に示すアンテナは、各アンテナ電極 11、12、13、14 に接続される給電線路 10 の長さが同じであるため、電力が均等に分配される。

【0092】

図 38 に示すアンテナは、図中下方 2 枚のアンテナ電極 13、14 同士間、及び上方 2 枚のアンテナ電極 11、12 同士間では、伝播される高周波信号の位相は同じだが、上方 2 枚のアンテナ電極 11、12 に接続される給電線路 10 の長さより下方 2 枚のアンテナ電極 13、14 のそれの方の短いため、上方 2 枚のアンテナ電極 11、12 よりも下方 2 枚のアンテナ電極 13、14 の方が放射電力が大きい。アンテナ電極にスルーホールを配置して接地電極に接続することにより放射電力が小さくなるが、図 38 に示すように、放射電力の少ない方のアンテナ 11、12 にスルーホール 11A、12A を配置することにより、スルーホール 11A、12A による放射電力の低下を抑制できる。

【0093】

また、図 37 ～ 図 39 の 3 種類のアンテナに関して、それらのアンテナ電極の間隔が等しい場合、それぞれのアンテナからの放射電力の大きさを比較すると、

図 39（例えば 0.28mW ） < 図 37（例えば 0.48mW ） < 図 38（例えば 0.68mW ）

となる。一方、放射角度の変化の大きさを比較すると

図 38（例えば 39° ） < 図 37（例えば 45° ） < 図 39（例えば 57° ）となる。よって放射パワー重視の場合と角度変化重視の場合とで、上記 3 種の構造を使い分けることができる。

【0094】

微細加工技術を用いて、アンテナ上に誘電体凹凸レンズや反射ミラーを構成することで、アンテナの特性を一層高めることができる。

【0095】

図 40 に示す実施形態では、本発明の原理に従って統合電波の放射角度が変えられるようにしたアンテナ電極 51、52、53、54 のそれぞれの正面に、誘電体凸レンズ 55、56、57、58 が配置される。それぞれの誘電体凸レンズ 55、56、57、58 の屈折率が適切に設定されている。アンテナ電極 51、52、53、54 から放射される電波ビームが矢印のように集光され、分解能があがる。なお、誘電体凸レンズ 55、56、57、58 それ自体には、公知の構成のものが採用できる。

【0096】

また、図41に示す実施形態では、本発明の原理に従って統合電波の放射角度が変えられるようにしたアンテナ電極51、52、53、54のそれぞれの正面に、誘電体凹レンズ55、56、57、58が設けられる。それぞれの誘電体凹レンズ55、56、57、58の屈折率が適切に設定されている。この場合は、矢印で示すように広角に電波が放射される。なお、誘電体凹レンズ55、56、57、58それ自体には、公知の構成のものが採用できる。

【0097】

また、図42に示す実施形態では、本発明の原理に従って統合電波の放射角度が変えられるようにしたアンテナ電極51、52、53、54のそれぞれの正面に、微細なビーム方向切替スイッチ65、66、67、68が配置される。ビーム方向切替スイッチ65、66、67、68は、電波反射ミラー（又はレンズ）を使って電波ビームの方向を切り替えることができるものであり、それ自体には公知の構成のものが採用できる。例えば、各ビーム方向切替スイッチ65、66、67、68は、図示のように静電力発生部71と電波反射ミラー（又はレンズ）72とを有し、静電力発生部71が発生する静電力によってその姿勢（傾き）が例えば2段階に切り替わる。各ビーム方向切替スイッチ65、66、67、68の切替により、本発明の原理に従う電波ビーム走査の中心を、基板に対して垂直方向からある一定の角度（例えば45度）傾けることができるため、ある狭いエリアだけのスキャンングだけでなく、より広いエリア（例えば180度全方位）のスキャンングが可能である。

【0098】

上述のことから分かるように、複数のアンテナ電極の内の一部のアンテナ電極と設置電極とを接続するスルーホールを通るマイクロ波信号の伝達量（つまり、スルーホールのインピーダンス）を変化させることにより、そのアンテナ電極でのマイクロ波信号の位相量が変わり、それにより、複数のアンテナ電極から放射される統合的な電波ビームの指向方向の傾き角度が変化する。上記信号伝達量を多段階又は連続的に制御することにより、種々の角度へ電波ビームを放射することができる。スルーホールの信号伝達量を制御する方法として、上述したいくつかの実施形態で採用された方法の他に、例えば、

- (1) スルーホールによる接続を開閉するためのスイッチとして半導体スイッチ、例えばFETを用い、そして、そのFETのゲート電圧を制御することにより、ソース・ドレイン間の信号伝達量を調節すること、或いは、
 - (2) 同じアンテナ電極に、信号伝達量が飽和レベルより小さく制限されているスルーホールを複数接続し、それらのスルーホールの中から任意の個数と位置にあるスルーホールを選択してオンすること、
- などが採用できる。

【0099】

図45は、上述の(2)の方法が採用された本発明の第23の実施形態にかかるマイクロストリップアンテナのアンテナ電極の平面図である。図46は、図45のマイクロストリップアンテナにおいて、スルーホールの直径と信号伝達量と電波ビームの傾き角度との関係の一例を示す図である。図45において、傾き角度は、基板表面に垂直な方向を0度としている。

【0100】

図45に示すように、基板1の表面上に、形状的及び位置的に線対称な2つのアンテナ電極2、3があり、一方のアンテナ電極2は複数（例えば9個）の接地点2A、2A、…にて複数（例えば9個）のスルーホール（図示せず）に接続されている。図示の例では、9個の接地点2A、2A、…がアンテナ電極2の終端縁の付近に集中して、3×3のマトリックス状に配置されているが、これは一つの例示であり、接地点の個数や配置には様々な変形例が採用し得る。図示省略してあるが、基板1の裏面の接地電極と9個のスルーホールとの接続箇所には、それらのスルーホールをオン／オフするための9個のスイッチが設けられている。それらのスイッチを制御することで、1以上のスルーホールを任意に選

択してオンすることができ、それにより、スルーホールを通る信号の伝達量に変化し、電波ビームの指向方向が変化する。

【0101】

図46には、図45のような構成のマイクロストリップアンテナにおいて、スルーホールの直径が0.05mm、0.2mm及び0.3mmのそれぞれである場合に1個のスルーホール5だけをオンにしたときと、スルーホールの直径が0.05mmである場合に9個のスルーホールを全部オンにしたときにおける、オンにしたスルーホールを通る信号伝達量（アンテナ電極に供給された全信号エネルギーに対するスルーホールを通過した信号エネルギーの比率）と電波ビームの傾き角度の具体例が示されている。

【0102】

図45から分るように、1個のスルーホールだけがオンされている状態であっても、スルーホールの直径が0.2mm以上になると、スルーホールの信号伝達量は飽和値に達する。一方、スルーホール5の直径が0.1mm以下である場合には、1個のスルーホール5の信号伝達量は飽和値の数分の1以下であり、よって、オンするスルーホールの個数を変えることで、信号伝達量を数段階以上に変化させ、電波ビームの傾き角度を数段階以上に変化させることができる。

【0103】

図47は、図45のマイクロストリップアンテナでスルーホールの直径を0.05mmとした場合における、オンされるスルーホールの選択と電波ビームの傾き角度（基板表面に垂直な方向が0度）、指向性及びゲインとの関係の具体例を示す。図47において、黒丸はオンされたスルーホールの接地点を示し、白丸はオフされたスルーホールの接地点を示す。

【0104】

図47から分るように、オンされるスルーホールの個数を変えることで、電波ビームの傾き角度が変化する。一般的な傾向として、オンされるスルーホールの個数が多くなるほど、傾き角度が大きくなる。オンされるスルーホールの個数が同じであっても、それらのスルーホールの位置によって、傾き角度が異なる。また、電波ビームの指向性やゲインも、オンされるスルーホールの選択に応じて変化する。オンされるスルーホールの選択が異なっても、ほぼ同じ傾き角度が得られる場合があり、その場合でも、スルーホールの選択によって指向性やゲインは異なる。所望の傾き角度が得られる何通りかのスルーホールの選択肢の中から、より望ましい指向性やゲインが得られるものを使用すればよい。

【0105】

図48は、本発明の第24の実施形態にかかるマイクロストリップアンテナのアンテナ電極の平面図である。

【0106】

図48に示すように、基板1の表面上に、複数、例えば4つの電極グループ70、80、90、100が、2×2のマトリックス状に配置される。第1の電極グループ70は、複数、例えば4つのアンテナ電極71、72、73、74から構成され、これらのアンテナ電極71、72、73、74は2×2のマトリックス状に配置される。アンテナ電極71と73は形状的及び位置的に線対称であり、アンテナ電極72と74も形状的及び位置的に線対称である。アンテナ電極71と73の電極パターンと、アンテナ電極72と74の電極パターンは実質的に同一である。アンテナ電極71、72、73、74への給電線路10の長さは同一である。

【0107】

第2の電極グループ80も、例えば4つのアンテナ電極81、82、83、84から構成され、第3の電極グループ90も、例えば4つのアンテナ電極91、92、93、94から構成され、第4の電極グループ100も、例えば4つのアンテナ電極101、102、103、104から構成され、それぞれの電極パターンは、第1の電極グループ70の電極パターンと同じである。基板1のほぼ中央にある大本の給電点200からの給電ライン10の分岐方向（矢印Aで示す方向）と、個々のアンテナ電極71～74、81～84

、91～94、101～104の励振の方向（代表的に電極72で示すように、各アンテナ電極の給電点から終端縁への矢印Bで示す方向）とは、直交しており、一致してはいない。全てのアンテナ電極には、図48中で黒円印で示されるように、給電点と反対側の終端縁に接地点が設けられている。それらの接地点にはそれぞれ図示しないスルーホールが接続されており、それらのスルーホールには、それをオン／オフするスイッチがそれぞれ接続されている。それらのスイッチは独立して制御することができる。

【0108】

このマイクロストリップアンテナは、複数の電極グループ70、80、90、100を選択的に用いて、統合的な電波ビームの指向方向を、平面視で縦と横の2方向に変化させることができる。図49～図52は、電波ビームの指向方向を縦と横に変化させるための具体的な方法の具体例を示す。図49～図52において、ハッチングが付されたアンテナ電極は、それに設けられたスルーホールがオンされていることを意味し、ハッチングが付されていないアンテナ電極は、それに設けられたスルーホールがオフされていることを意味する。

【0109】

図49と図50に示すように、図中横方向の端に位置するアンテナ電極を用いて電波ビームの指向方向を図中横方向に変化させることができる。すなわち、図49に示すように、左端に配置されたアンテナ電極71、72、91、92のスルーホールだけをオンすると統合的な電波ビームは矢印で示すように右側に傾く。逆に図50に示すように右端に配置されたアンテナ電極83、84、103、104のスルーホールだけをオンすると統合的な電波ビームは矢印で示すように左側に傾く。

【0110】

また、図51と図52に示すように、図中縦方向の端に位置するアンテナ電極を用いて電波ビームの指向方向を図中縦方向に変化させることができる。すなわち、図51に示すように、上端に配置されたアンテナ電極72、74、82、84のスルーホールだけをオンすると統合的な電波ビームは矢印で示すように下側に傾く。逆に図52に示すように下端に配置されたアンテナ電極91、93、101、103のスルーホールだけをオンすると統合的な電波ビームは矢印で示すように上側に傾く。

【0111】

図53～図55は、図48に示すマイクロストリップアンテナで電波ビームの傾き角度の大きさを調節する方法の例を示す。図53～図55において、ハッチングが付されたアンテナ電極は、それに設けられたスルーホールがオンされていることを意味し、ハッチングが付されていないアンテナ電極は、それに設けられたスルーホールがオフされていることを意味する。

【0112】

図53～図55に示す例では、電波ビームは図49に示した例と同様に右側に傾くが、しかし、スルーホールがオンされるアンテナ電極の数が異なるため、傾き角度の大きさが異なる。スルーホールがオンされるアンテナ電極の数は図53の例で最少の1枚、図54の例で2枚、図55の例で3枚であり、図49の例では最大の4枚であり、このように枚数が増えるに伴って、傾き角度も大きくなる。このように、スルーホールがオンされるアンテナ電極の数を変化させることで、傾き角度の大きさを変化させることができる。

【0113】

図48に示すように、基板1上に複数のアンテナ電極が配置され、発振器（図示せず）から給電される大本の給電点200での給電ライン10の分岐方向（図48、矢印A）とアンテナ電極の励振方向（図48、矢印B）とが一致していない（又は、後述する図57の例のように2方向で一致している）構造、要するに、上記分岐方向と励振方向とが一方方向でのみ一致するようにはなっていない構造のマイクロストリップアンテナにおいては、上述した図49～図55に示された方法を応用することで、電波ビームの指向方向を上下左右に様々な大きさの角度で振ることで、2次元範囲を電波ビームでスキャンすることが可能である。

【0114】

なお、図48～図55に示したマイクロストリップアンテナでは、電極グループの個数が4つで、一つの電極グループに含まれるアンテナ電極の個数も4つであるが、これは一例にすぎず、電極グループの個数又は電極グループのアンテナ電極の個数は、上記とは別の個数であってもよい。また、電極の配置パターンも、図48～図55に示したものと別のパターンであってもよく、例えば、図56又は図57に示すような配置も可能である。いずれにしても、複数のアンテナ電極それぞれにスルーホールが設けられていて、それらスルーホールがそれぞれスイッチでオン／オフできるようになったマイクロストリップアンテナを採用することができる。このような構成のマイクロストリップアンテナでは、統合的な電波ビームの指向方向を異なる方向に傾けたり、その傾き角度の大きさを変化させたりすることができる。ところで、図56に示すアンテナ電極の配置では、発振器からの給電点205での給電の分岐方向（矢印A）とアンテナ電極の励振方向（矢印B）が一方向（矢印A、Bで示す横方向）でのみ一致している。このような場合、発明者らの実験によると、統合的な電波ビームの方向は図中横方向にしか傾かない。しかしながら、横方向へ傾く角度の大きさは、スルーホールをスイッチで接地するアンテナの枚数に依存して変わるので、細かく制御することが可能である。一方、図57に示すアンテナ電極の配置では、給電点210での給電の分割方向（矢印Aと矢印C）とアンテナ電極での励振方向（矢印Bと矢印D）が、2方向（矢印A、Bの横と、矢印C、Dの縦）で一致しており、よって、一方向でのみ一致するようにはなっていない。このような場合、発明者らの実験によると、横と縦の2方向のいずれにも統合的な電波ビームを傾けることができる。

【0115】

図48～図55に示すアンテナ電極を用いた場合、それぞれのアンテナ電極グループ70、80、90、100内で内側に位置するアンテナ電極73、81、94、102は、電波ビームの指向方向を可変する目的では操作される必要は無いので、この点ではスルーホール及びスイッチを設ける必要は無いが、電波ビームの指向角度を絞る目的では、これを操作することが効果的である。例えば、図58に示すように電波方向を図中右側に傾ける場合、上述のように左端のアンテナ電極71、72、91、92のスルーホールがオンされるが、加えて、個々のグループ内で内側且つ左側にあるアンテナ電極81、82、101、102のスルーホールもオンすると、統合的な電波ビームの指向角度がより狭く絞られる（つまり、指向性が向上する）。このように指向角度を広角と狭角に変える（指向性を変える）には内側の前記4枚のアンテナ電極の中でそのスルーホールがオンされる電極の枚数を変えればよく、オンする枚数が多いほど指向角度が狭くなる。尚、下方向に傾けた電波ビームの指向角度を絞るには、図59に示すようにこのグループ内で内側且つ上側にあるアンテナ電極92、94、102、104のスルーホールをオンすればよい。その他の方向に関しても上述に準じて行えばよい。

【0116】

図60は、上述した様々な実施形態の個々のアンテナ電極に採用することができる電極構造の変形例を示す。

【0117】

図60Aに示すアンテナ電極110は、1枚の連続して導体膜からなるものであり、この構造は上述した様々な実施形態の各アンテナ電極に採用されている。図60Bに示すアンテナ電極111は、給電点Pから終端縁へ向かう方向へ伸びた複数のストライプ電極112、112、…に分割されている。また、図60Cに示すアンテナ電極113も、給電点Pから終端縁へ向かう方向へ伸びた複数のストライプ電極114、114、…に分割されているが、その分割は図60Bの電極11よりも細かい。

【0118】

図60A、B、Cに示す異なる構造のアンテナ電極110、111、113を、それぞれ同じ位置に設けた接地点110A、111A、113Aにて、スルーホール（図示せず）に接続した場合、それぞれのスルーホールがオンのときとオフのときの電波ビームの指向性とゲインが図60A、B、Cの右側に示されている。これから分るように、図60A

のような連続的なアンテナ電極よりも、図60B、Cのようなストリップ電極に分割されたアンテナ電極の方が、電波ビームの指向性とゲインが高い。このように、アンテナ電極を分割する（換言すれば、給電点Pから終端縁へ向かう方向へスリットを入れる）と、電波ビームの指向性とゲインが改善される。その理由は、アンテナは給電方向に平行な端面で電界が集中し、内部ではほとんど発生しない為、スリットを入れることで、内部の無駄な領域が制限され、中央のアンテナで発生した電界がとなりの無給電素子に影響を与え、その無給電素子の両端部に電解が発生し、更にそのとなりの無給電素子に影響を与える為、アンテナ電極と無給電素子に発生する電界強度の総和が増え放射強度が向上するからであると推測される。おそらく、上述した様々なマイクロストリップアンテナの実施形態において、全てのアンテナ電極、又は接地点をもつアンテナ電極を含む一部のアンテナ電極に、図60B、Cのような分割された構造を適用することにより、そのマイクロストリップアンテナから放射される電波ビームの指向性とゲインが改善されるが、反面、スルーホール作用による電波ビームの傾き角度の大きさは小さくなるであろう。従って、この分割されたアンテナ電極を用いたマイクロストリップアンテナは、電波ビームを振らせる角度範囲はそれ程大きくなくてよいが、電波ビームを遠くまで到達させたいような用途、例えば、自動車の衝突防止用のレーダなど、において有用である。

【0119】

図61は、上述した様々な実施形態に採用することができる基板表面の構造の変形例を示す。

【0120】

図61に示すように、基板1の表面上には、基板1の比誘電率より大きい比誘電率をもった誘電体材料による誘電体膜116が形成されており、この誘電体膜116がアンテナ電極115、115、…を覆っている。誘電体膜116の比誘電率が高いほど、また、誘電体膜116の厚みが厚いほど、アンテナ電極115でのマクロ波信号の波長が短縮される。この波長短縮作用の結果として、アンテナ電極をより小型化して、より高密度に集積することが可能になる。すなわち、図62Aに示すマイクロストリップアンテナでは、アンテナ電極117が空気に触れるようになっており、図示のようなサイズであるのに対して、図62Bに示すマイクロストリップアンテナでは、アンテナ電極115を上述した誘電体膜116が覆っているため、波長が短縮した分だけ、アンテナ電極115のサイズ及び間隔がより縮小され、よって、同じサイズと同じ電波放射効率のマイクロストリップアンテナであっても、アンテナ電極の集積度が向上する。その結果として、図62Aのマイクロストリップアンテナでは、電波ビームの傾き角度を調節できる角度分解能が図63Aに示すような値 θ_1 であるのに対して、図62Bのマイクロストリップアンテナでは、集積度が上がった分だけ、角度分解能も図63Bに示すようにより細かい値 θ_2 に向上する。

【0121】

なお、誘電体膜116の比誘電率が高いほど、上述した波長短縮効果が高い。そのため、誘電体膜116の比誘電率が高いほど、同程度の波長短縮効果を得るために必要な誘電体膜116の厚さは薄くなる。よって、マイクロストリップアンテナの薄型化が要求される場合、比誘電率が大きい誘電体材料を使用することが好ましく、また、その方が誘電体の製膜時間の短縮化が図れ、製造コストの削減もできる。

【0122】

図64は、上述した様々な実施形態に採用することができる基板表面の構造の別の変形例を示す。

【0123】

図64に示すように、基板1の表面上のアンテナ電極118、118、…の端部に接するように、アンテナ電極118、118、…の間の隙間の領域に、基板1の比誘電率より大きい比誘電率をもった誘電体材料による誘電体層119、119、…が設けられている。よって、アンテナ電極118、118、…同士は、誘電体層119、119、…によって隔てられている。アンテナ電極118、118、…の端部の電界が誘電体層119、1

1 9、…に影響を与え、誘電体層 1 1 9、1 1 9、…から電波を放射する為、放射強度は向上する。しかしながら、アンテナ電極 1 1 8、1 1 8、…相互間の干渉は制限される為、実質的にアンテナ電極 1 1 8、1 1 8、…間距離が伸びた状態になり、電波の傾斜角度は抑制される。従って、一般のアンテナ設計では、給電ラインの分岐点から見た一側のアンテナ電極が他側のアンテナ電極のインピーダンス変化の影響を受けないようにするために、分岐点にウィルキンソンカプラを挿入するのが通常であるが、本発明の上記実施形態では、アンテナ相互干渉を利用して、ビームを傾けている為、前記カプラは望ましくない。

【0 1 2 4】

図 6 5 は、図 6 4 の構造の変形例を示す。

【0 1 2 5】

図 6 5 の構造では、アンテナ電極 1 1 8、1 1 8、…の端部に接するように、その端部の近傍に誘電体 1 2 0、1 2 0、…が配置される。図 6 4 のものと同様、アンテナ電極 1 1 8、1 1 8、…の端部の電界が誘電体 1 2 0、1 2 0、…に効率よく励起して放射強度を向上させる。

【0 1 2 6】

図 6 6 は、また別の変形例を示す。

【0 1 2 7】

図 6 6 の構造では、基板 1 のアンテナ電極 1 1 8、1 1 8、…間の部分にキャビティ構造 1 2 1、1 2 1、…が設けられる。キャビティ構造 1 2 1、1 2 1、…によりアンテナ電極 1 1 8、1 1 8、…相互の干渉が強くなるため、スルーホールのスイッチがオフの時は放射強度は低下するが、スイッチがオンの時には最大強度を確保することができる。その結果として、基板 1 に対し垂直方向の電界強度と傾斜させた時の電界強度が略同等化または傾斜時のほうが大きくなるため、電波ビームを物体検知に用いる用途では、基板 1 に対し垂直方向の検知精度と傾いた時の検知精度が同等になり、あらゆる方向の物体を検知するのに好都合のアンテナ装置が提供できる。

【0 1 2 8】

図 6 7 ～図 6 9 は、別の実施形態にかかるマイクロストリップアンテナを示す。

【0 1 2 9】

図 6 7 に示すマイクロストリップアンテナは、基板 1 上に二次元マトリックス配置された多数の電極が存在する。それらの電極のうち、中央の 4 つの電極 1 1、1 2、1 3、1 4 が、例えば図 1 0 に示した構造のように高周波の給電を受けるアンテナ電極であり、その周囲近傍に配置された多数の電極（ハッチングを付して示したもの）1 2 2、1 2 2、…は、給電を受けない無給電電極である。アンテナ電極 1 1、1 2、1 3、1 4 に黒丸で図示したようなスルーホールがあり、スルーホールは基板 1 裏面の接地電極（図示せず）に、高周波電力の通過量が制御可能なスイッチ、例えば F E T、介して結合されている。無給電電極 1 2 2、1 2 2、…は、アンテナ電極 1 1、1 2、1 3、1 4 から出る統合的な電波ビームの指向性を改善する（つまり、ビームを狭く鋭くする）作用効果を有する。上記 F E T のソース・ドレインの通過量を調節することで、統合的な電波ビームの指向方向を種々に変化させることができる。例えば、図 6 8 に一点鎖線で示すように、例えば 8 方向に統合的な電波ビームの指向方向を切り替えることができる。また、図 6 9 に点線、破線及び一点鎖線で示すように、電波ビームの指向方向の傾き角度の大きさを変化させることができる。このように電波ビームの指向方向を多彩に変化させるために、必要なスイッチ（例えば F E T）の個数は 4 個のような少数であり、低コストである。

【0 1 3 0】

以上、本発明の実施形態を説明したが、この実施形態は本発明の説明のための例示にすぎず、本発明の範囲をこの実施形態にのみ限定する趣旨ではない。本発明は、その要旨を逸脱することなく、その他の様々な態様でも実施することができる。

【図面の簡単な説明】

【0 1 3 1】

【図 1】複数のアンテナ電極を備えた一般的なマイクロストリップアンテナの斜視図である。

【図 2】本発明のマイクロストリップアンテナの一実施形態を示す平面図である。

【図 3】図 2 の A－A 断面図である。

【図 4】同実施形態におけるアンテナ電極の接地点の位置と統合的な電波ビームの傾き角度との関係を示す図である。

【図 5】同実施形態におけるアンテナ電極の接地点の別の配置例を示す平面図である。

【図 6】本発明のマイクロストリップアンテナの第 2 の実施形態の平面図である。

【図 7】図 6 の B－B 断面図である。

【図 8】本発明のマイクロストリップアンテナの第 3 の実施形態の平面図である。

【図 9】同実施形態におけるアンテナ電極の接地点の別の配置例を示す平面図である。

【図 10】本発明のマイクロストリップアンテナの第 4 の実施形態の平面図である。

【図 11】同実施形態におけるアンテナ電極の接地点の別の配置例を示す平面図である。

【図 12】同実施形態におけるアンテナ電極の接地点のまた別の配置例を示す平面図である。

【図 13】同実施形態におけるアンテナ電極の接地点のさらにまた別の配置例を示す平面図である。

【図 14】本発明のマイクロストリップアンテナの第 5 の実施形態を示す平面図である。

【図 15】本発明のマイクロストリップアンテナの第 6 の実施形態を示す平面図である。

【図 16】本発明のマイクロストリップアンテナを実現するための第 11 のバリエーションにおけるアンテナ電極及び接地電極の配置断面図である。

【図 17】本発明のマイクロストリップアンテナの第 7 の実施形態を示す断面図である。

【図 18】本発明のマイクロストリップアンテナの第 8 の実施形態を示す平面図である。

【図 19】図 18 の C－C 断面図である。

【図 20】本発明のマイクロストリップアンテナの第 9 の実施形態を示す平面図である。

【図 21】同実施形態の背面図である。

【図 22】図 20 の D－D 断面図である。

【図 23】図 21 におけるスルーホールと接地電極との接続箇所 S の拡大図である。

【図 24】本発明のマイクロストリップアンテナの第 10 の実施形態を示す断面図である。

【図 25】本発明のマイクロストリップアンテナの第 11 の実施形態におけるスルーホールと接地電極と接続箇所の部分を示す平面図である。

【図 26】本発明のマイクロストリップアンテナの第 12 の実施形態におけるスルーホールと接地電極と接続箇所の部分を示す平面図である。

【図 27】本発明のマイクロストリップアンテナの第 13 の実施形態におけるスルーホールと接地電極と接続箇所の部分を示す平面図である。

【図 28】本発明のマイクロストリップアンテナの第 14 の実施形態におけるスルーホールと接地電極と接続箇所の部分を示す平面図である。

【図 29】本発明のマイクロストリップアンテナの第 15 の実施形態におけるスルーホールと接地電極と接続箇所の部分を示す平面図である。

【図 30】本発明のマイクロストリップアンテナの構造のバリエーションと電波放射方向の変化の例を示す図。

【図 3 1】本発明のマイクロストリップアンテナの構造のバリエーションと電波放射方向の変化の例を示す図。

【図 3 2】本発明のマイクロストリップアンテナの構造のバリエーションと電波放射方向の変化の例を示す図。

【図 3 3】本発明のマイクロストリップアンテナの構造のバリエーションと電波放射方向の変化の例を示す図。

【図 3 4】実験により得られた、スルーホールの直径（横軸）と統合電波の放射角度（縦軸）との関係を示す図。

【図 3 5】実験により得られた、スルーホールと接地電極間を短絡するライン幅（横軸）と統合電波の放射角度（縦軸）の関係を示す

【図 3 6】本発明のマイクロストリップアンテナの第 1 6 の実施形態の平面図である。

【図 3 7】本発明のマイクロストリップアンテナの第 1 7 の実施形態の平面図である。

【図 3 8】本発明のマイクロストリップアンテナの第 1 8 の実施形態の平面図である。

【図 3 9】本発明のマイクロストリップアンテナの第 1 9 の実施形態の平面図である。

【図 4 0】本発明のマイクロストリップアンテナの第 2 0 の実施形態の平面図である。

【図 4 1】本発明のマイクロストリップアンテナの第 2 1 の実施形態の平面図である。

【図 4 2】本発明のマイクロストリップアンテナの第 2 2 の実施形態の平面図である。

【図 4 3】本発明のマイクロストリップアンテナの構造のバリエーションと電波放射方向の変化の例を示す図。

【図 4 4】本発明のマイクロストリップアンテナの構造のバリエーションと電波放射方向の変化の例を示す図。

【図 4 5】本発明の第 2 3 の実施形態にかかるマイクロストリップアンテナのアンテナ電極の平面図。

【図 4 6】図 4 5 のマイクロストリップアンテナにおいて、スルーホールの直径と信号伝達量と電波ビームの傾き角度との関係の一例を示す図。

【図 4 7】図 4 5 のマイクロストリップアンテナにおいて、オンされるスルーホールの選択と電波ビームの傾き角度等との関係の一例を示す図。

【図 4 8】本発明の第 2 4 の実施形態にかかるマイクロストリップアンテナのアンテナ電極の平面図。

【図 4 9】図 4 8 のマイクロストリップアンテナにおいて、電波ビームを右方向に傾ける方法を示す平面図。

【図 5 0】図 4 8 のマイクロストリップアンテナにおいて、電波ビームを左方向に傾ける方法を示す平面図。

【図 5 1】図 4 8 のマイクロストリップアンテナにおいて、電波ビームを下方向に傾ける方法を示す平面図。

【図 5 2】図 4 8 のマイクロストリップアンテナにおいて、電波ビームを上方向に傾ける方法を示す平面図。

【図 5 3】図 4 8 のマイクロストリップアンテナにおいて、電波ビームの傾き角の大きさを調節する方法を示す平面図。

【図 5 4】図 4 8 のマイクロストリップアンテナにおいて、電波ビームの傾き角の大きさを調節する方法を示す平面図。

【図 5 5】図 4 8 のマイクロストリップアンテナにおいて、電波ビームの傾き角の大きさを調節する方法を示す平面図。

【図 5 6】 図 4 8 のマイクロストリップアンテナの変形例を示す平面図。

【図 5 7】 図 4 8 のマイクロストリップアンテナの別の変形例を示す平面図。

【図 5 8】 図 4 8 のマイクロストリップアンテナにおいて、電波ビームの指向性を改善する方法を示す平面図。

【図 5 9】 図 4 8 のマイクロストリップアンテナにおいて、電波ビームの指向性を改善する方法を示す平面図。

【図 6 0】 アンテナ電極の構造の変形例を示す平面図。

【図 6 1】 アンテナ電極を誘電体で覆ったマイクロストリップアンテナの変形例を示す断面図。

【図 6 2】 図 6 1 の構造によるアンテナ電極の集積度向上効果を説明する平面図。

【図 6 3】 図 6 1 のアンテナ電極の集積度向上効果による傾き角度の可変分解能の向上効果を説明する図。

【図 6 4】 アンテナ電極間の隙間に誘電体層を設けた変形例を示す断面図。

【図 6 5】 図 6 4 の構造の更なる変形例を示す断面図。

【図 6 6】 アンテナ電極間の隙間にキャピティを設けた変形例を示す断面図。

【図 6 7】 本発明の第 2 4 の実施形態にかかるマイクロストリップアンテナを示す平面図。

【図 6 8】 図 6 7 のマイクロストリップアンテナの作用を示す平面図。

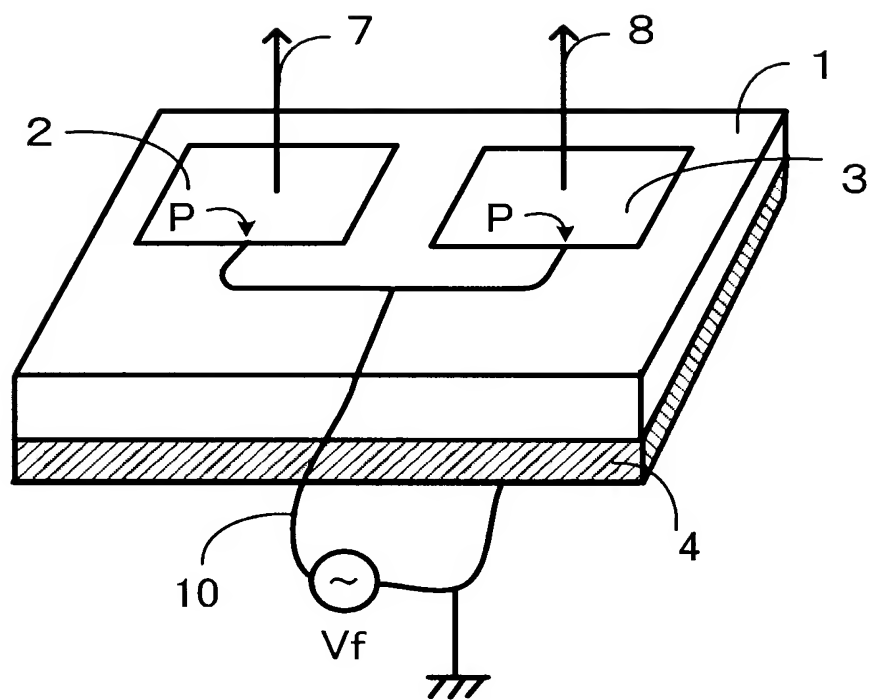
【図 6 9】 図 6 7 のマイクロストリップアンテナの作用を示す平面図。

【符号の説明】

【 0 1 3 2 】

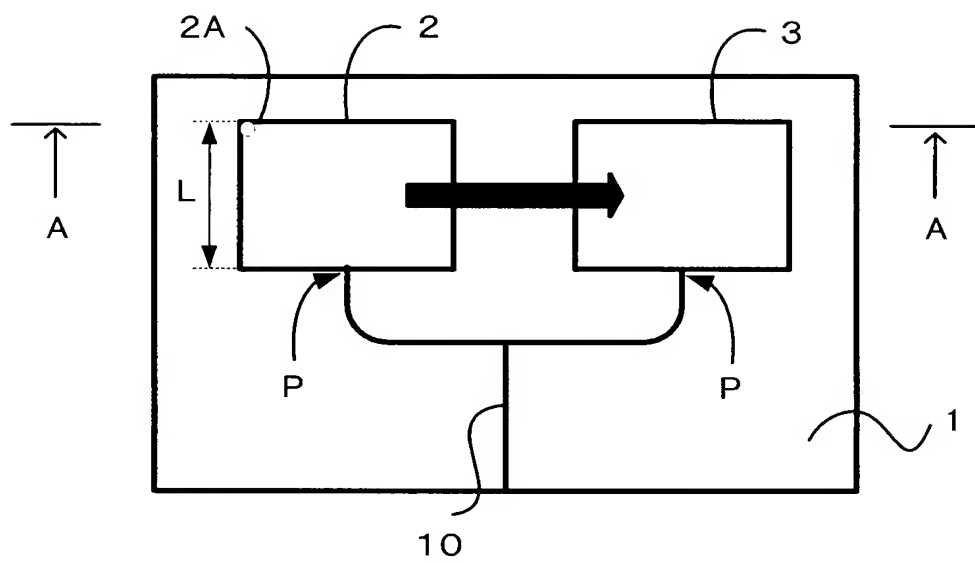
- 1 基板
- 2、7、11 A アンテナ電極
- 3、8、12 B アンテナ電極
- 4 接地電極
- 5 接続部材（スルーホール）
- 6 接続部材
- 9 スイッチ
- 10 給電線路
- 13 C アンテナ電極
- 14 D アンテナ電極
- 21 アンテナ電極
- 31 ランド
- 32、45、47 接続線
- 33 絶縁スペース
- 41、42 アクチュエータ

図1



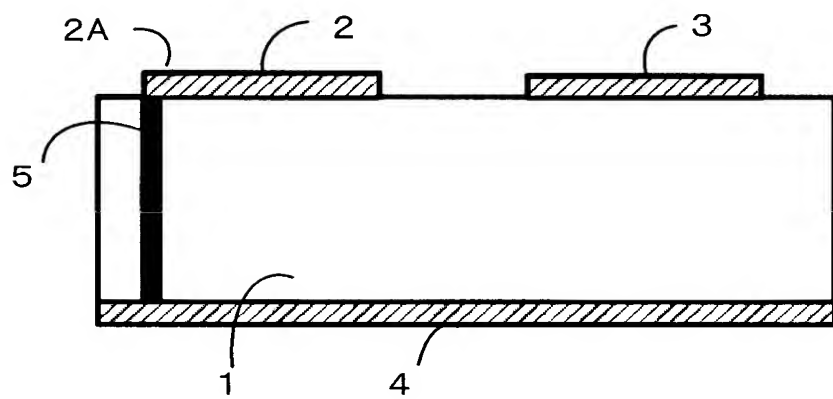
【図 2】

図2



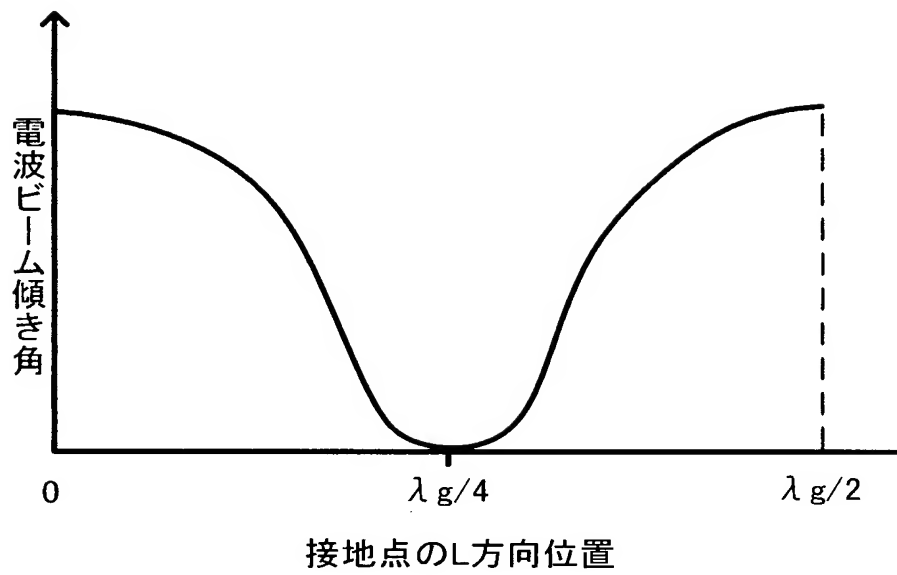
【図 3】

図3



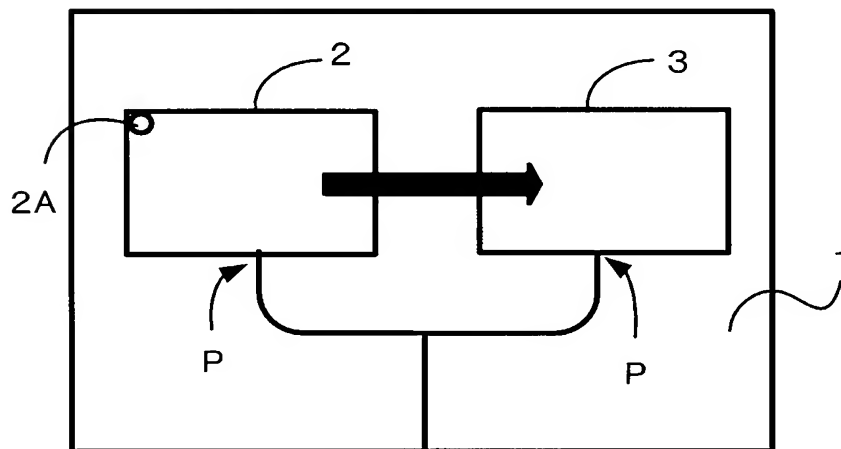
【図 4】

図4



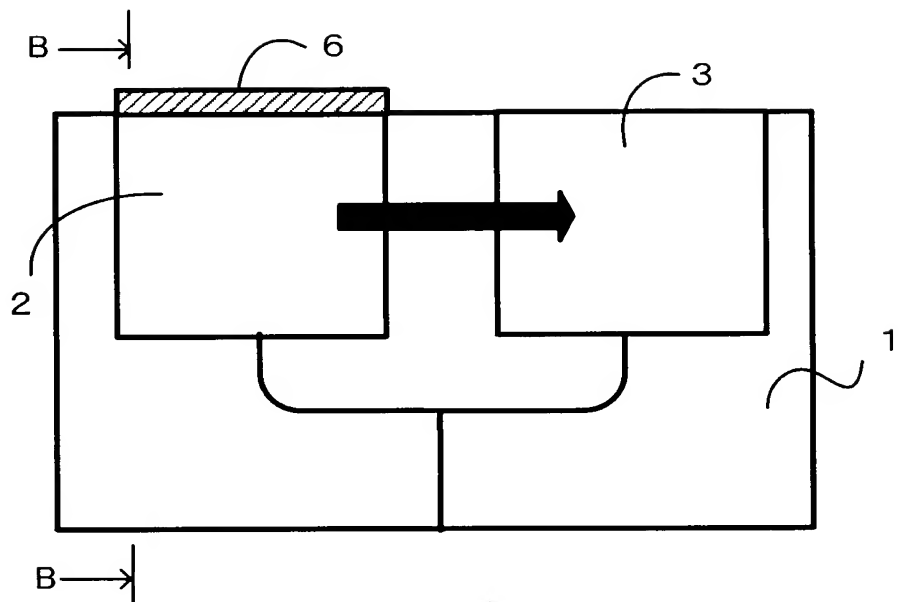
【図 5】

図5



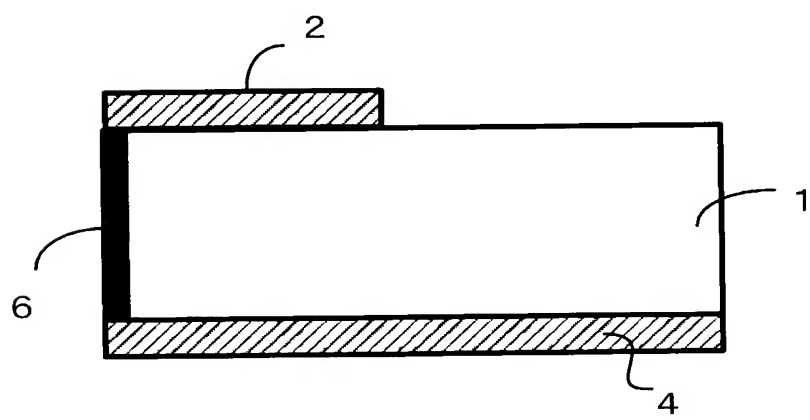
【 図 6 】

図6



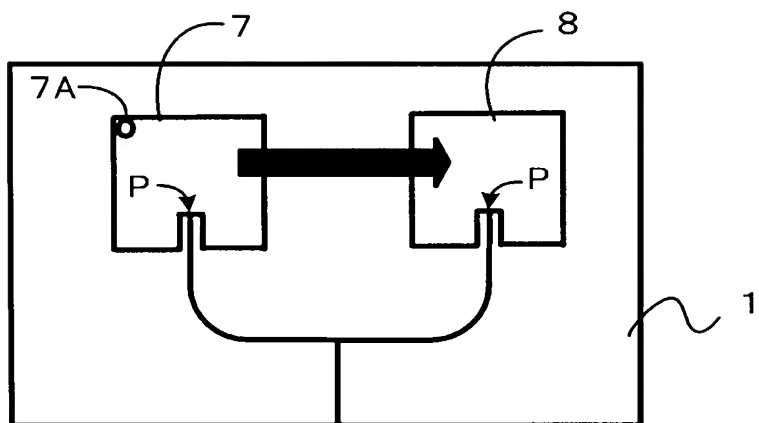
【 図 7 】

図7



【 図 8 】

図8



【 図 9 】

図9

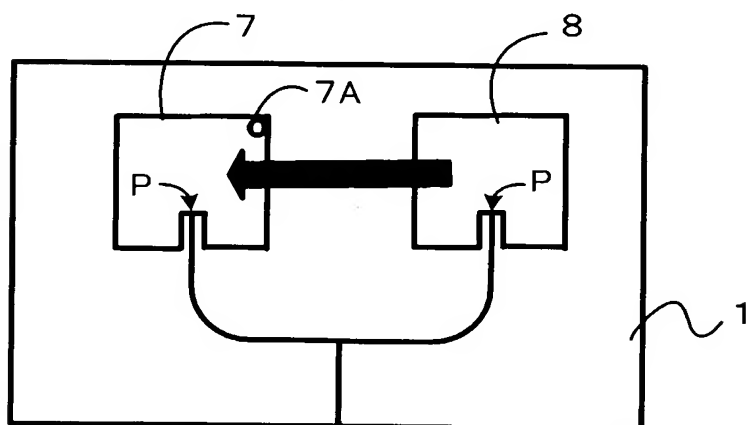


図10

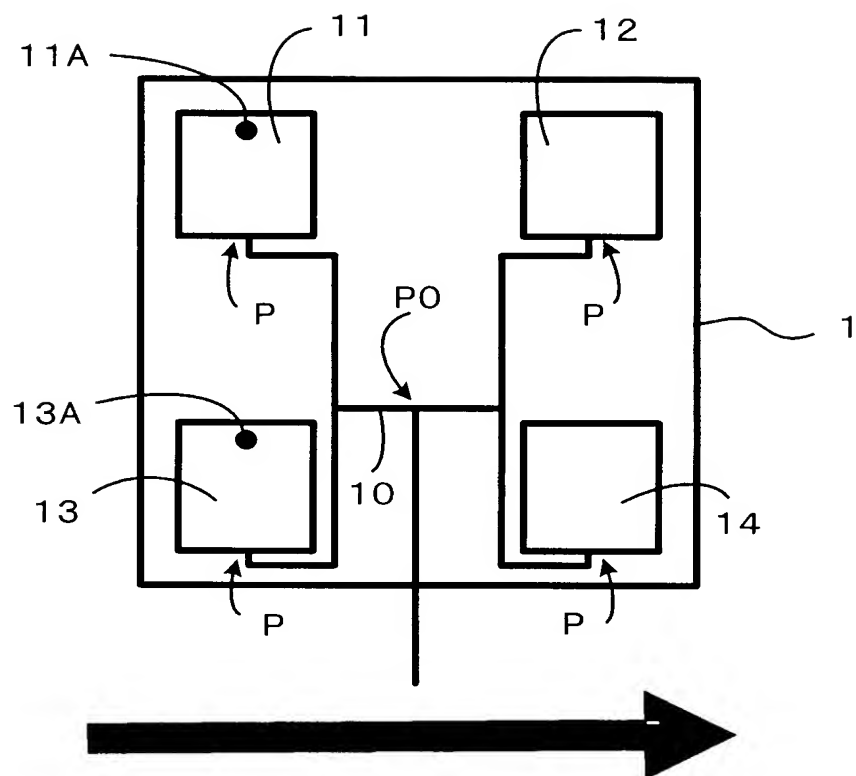


図 11

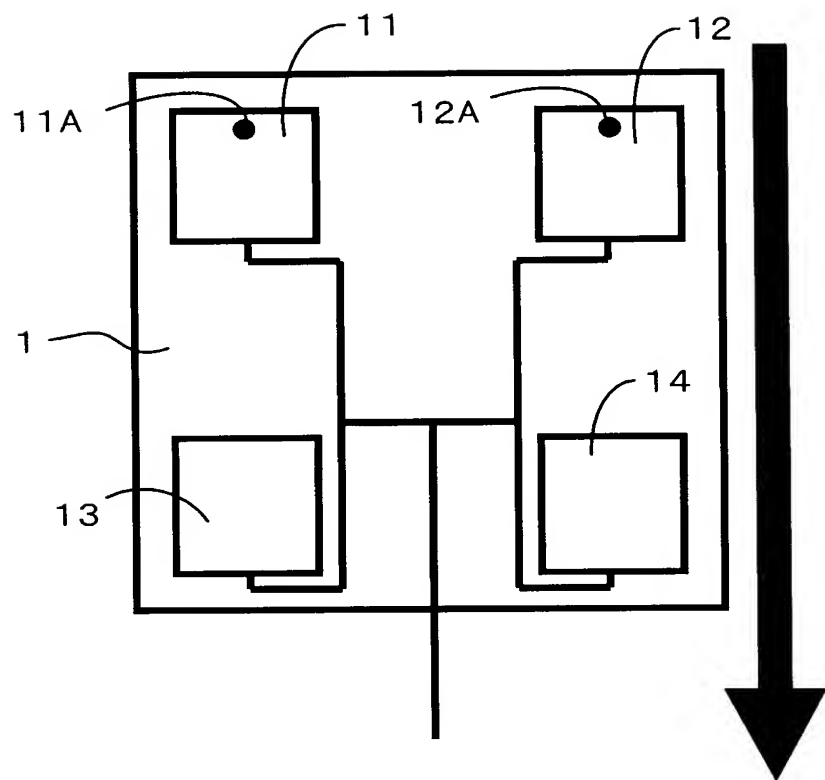


図12

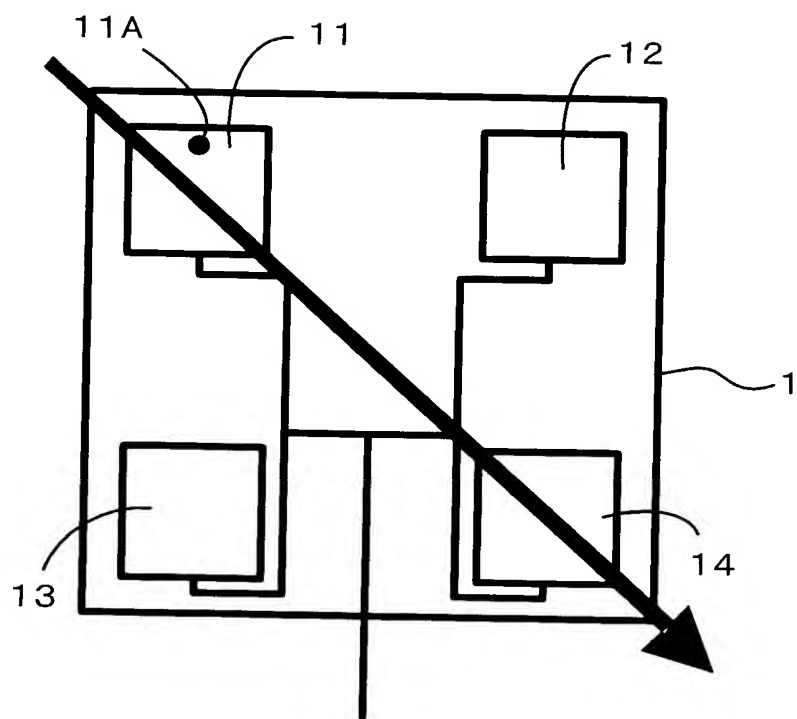


図13

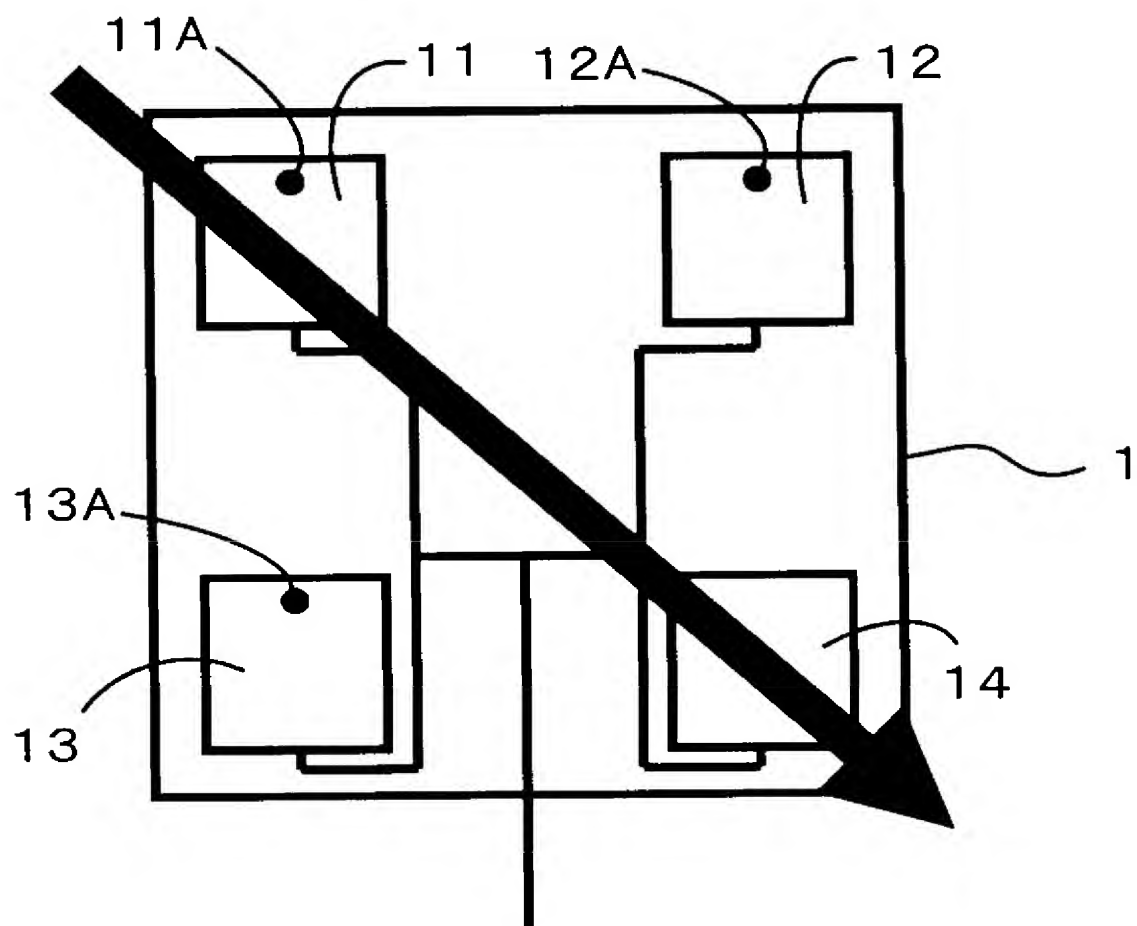


図 14

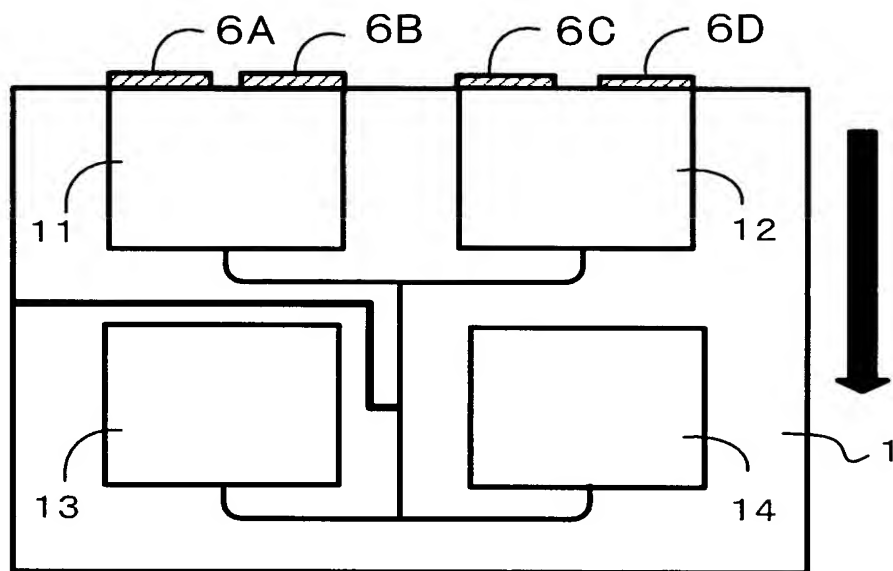


図 15

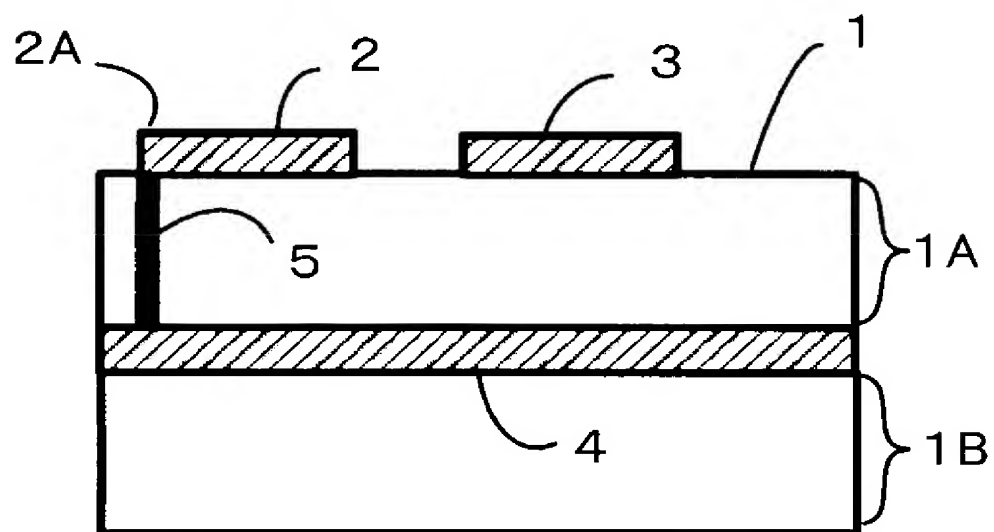


図 16

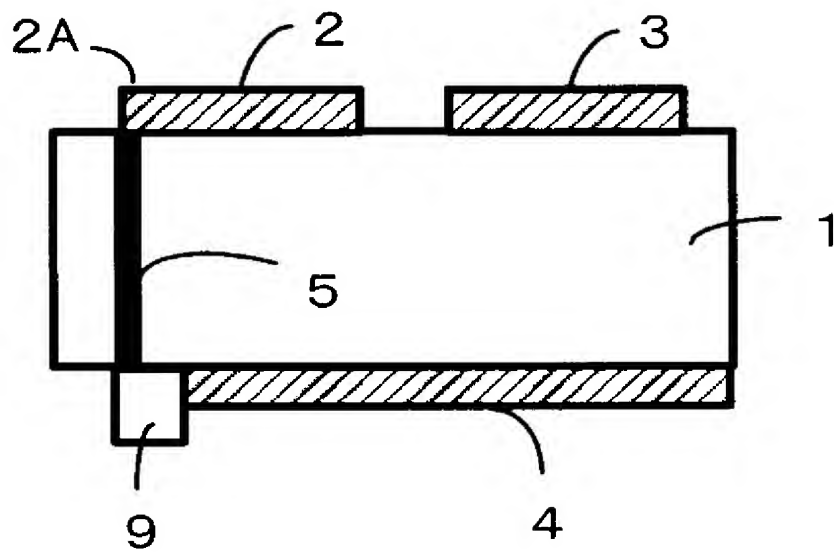
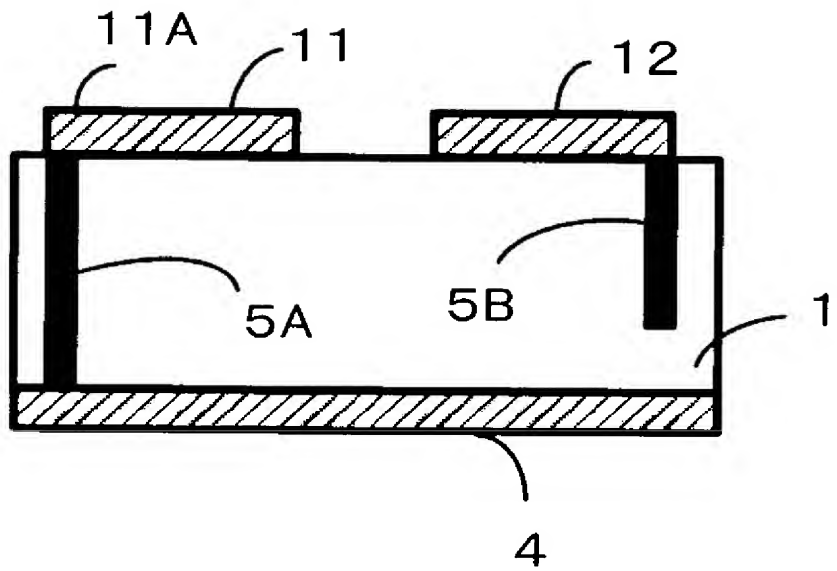
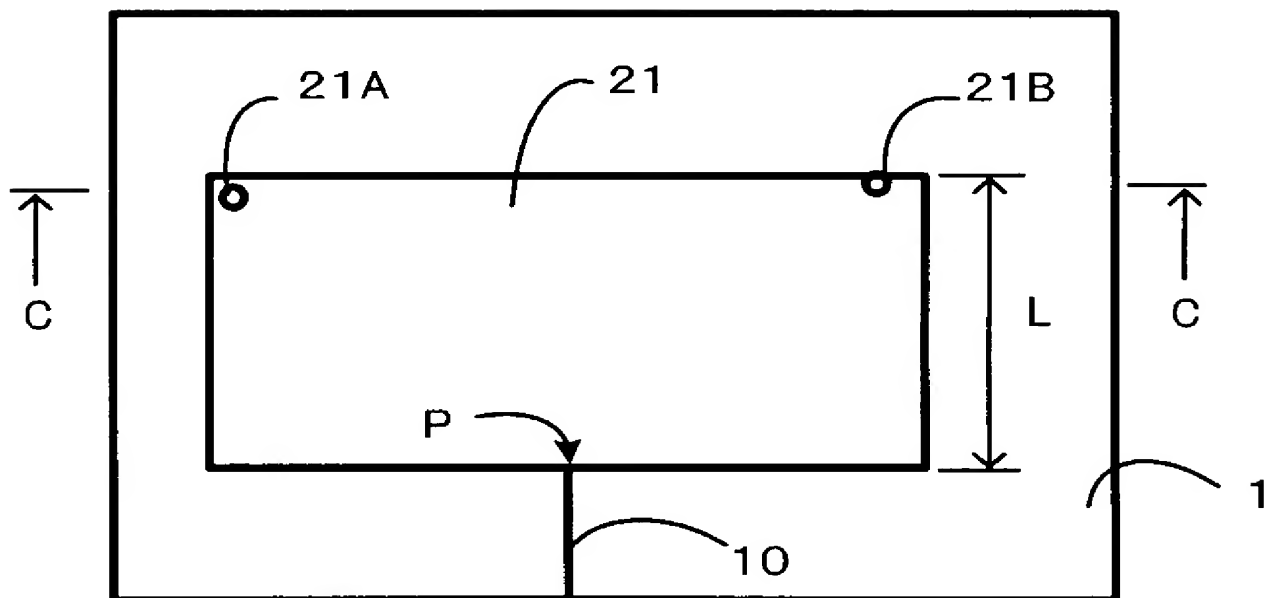


図 17



【図18】

図18



【図19】

図19

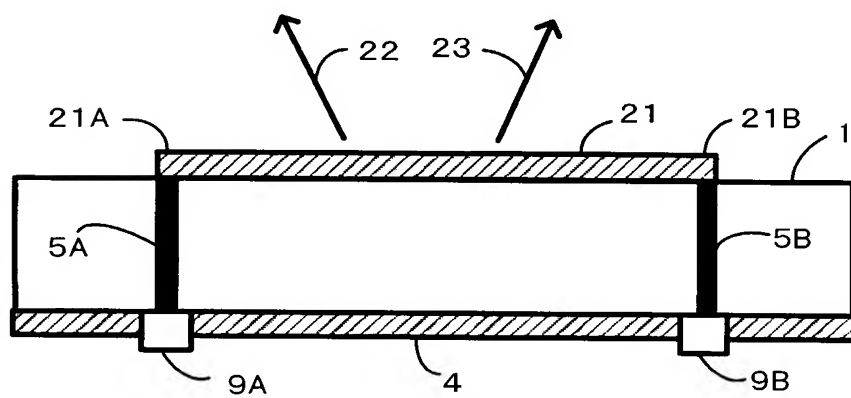


図20

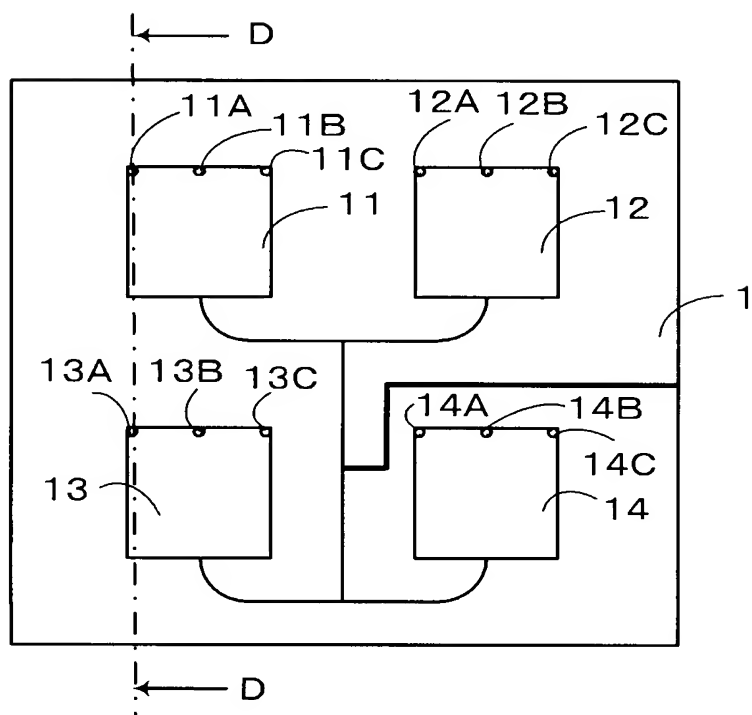


図21

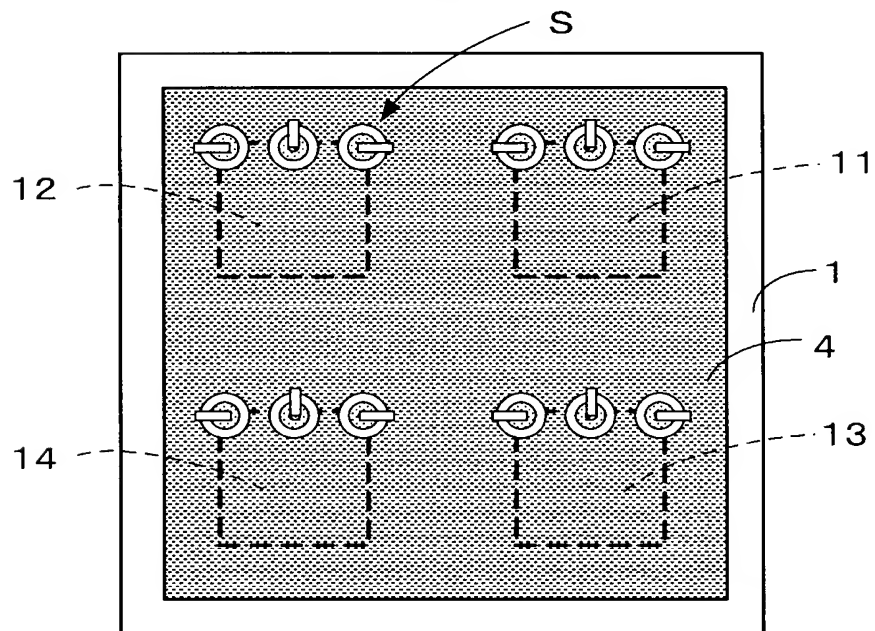


図 22

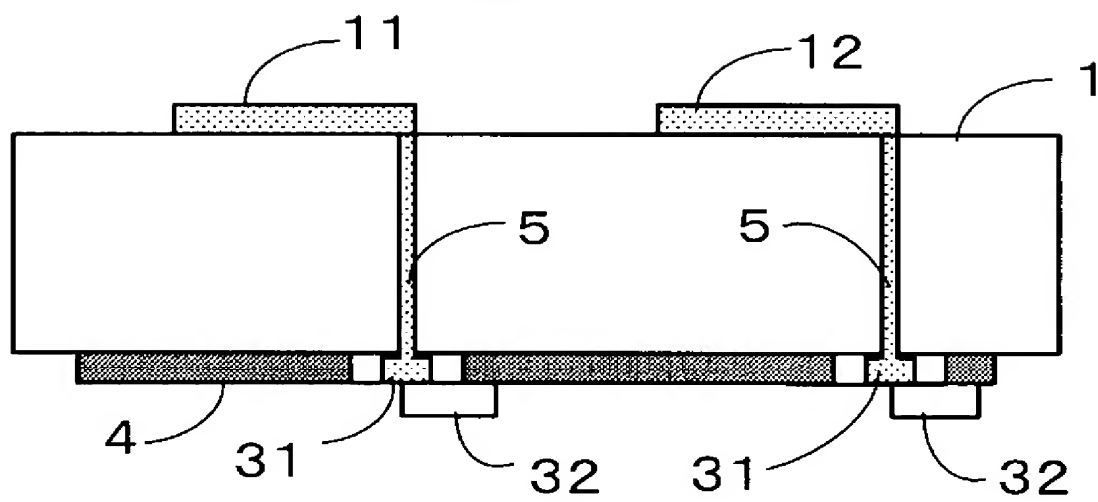


図 23

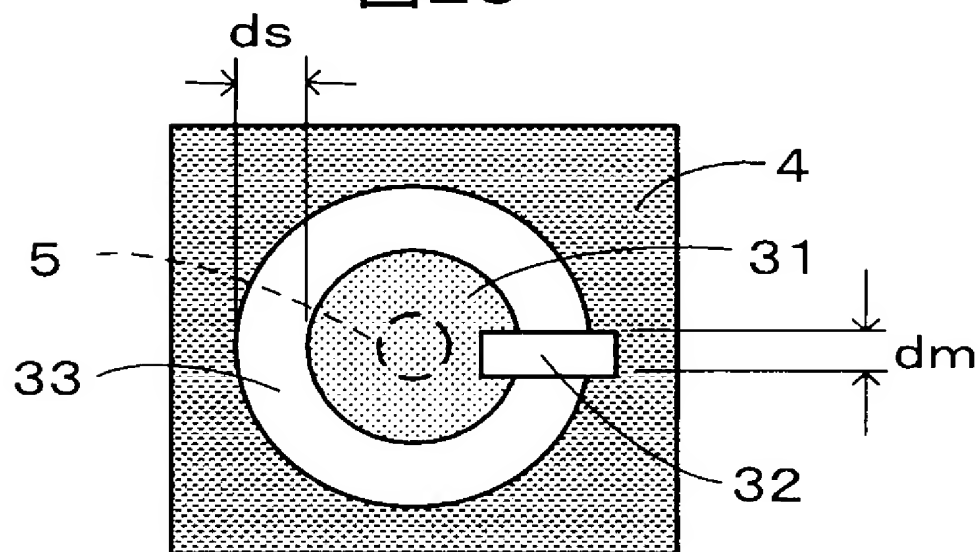


図 24

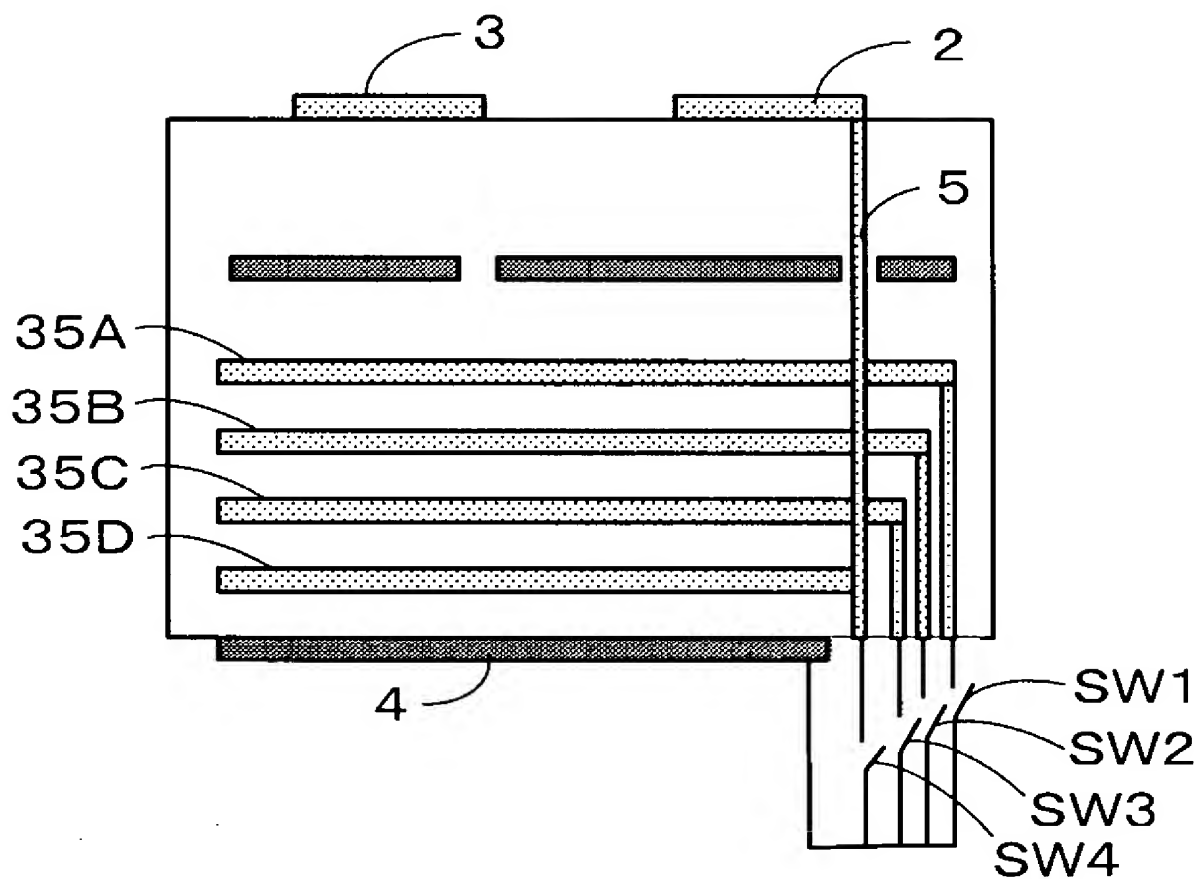


図 25(a)

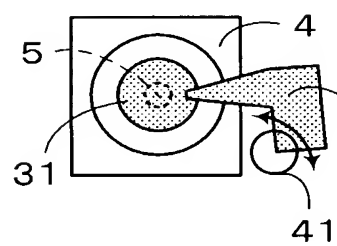


図 25(b)

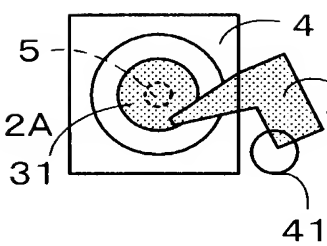


図 25(c)

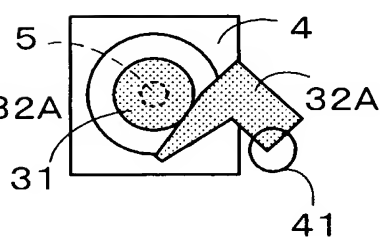


図26(a)

図26(b)

図26(c)

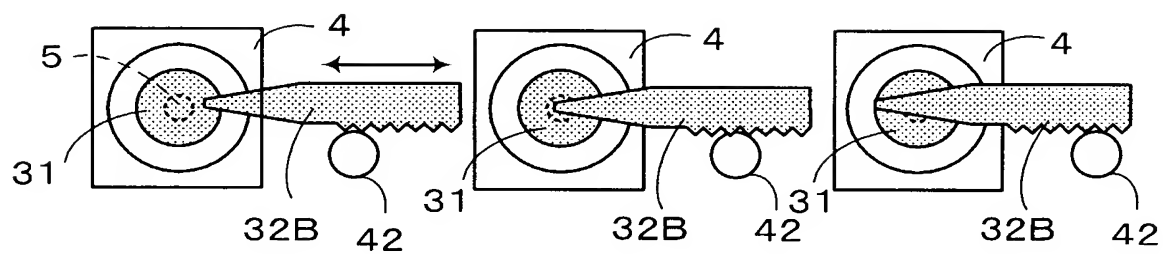
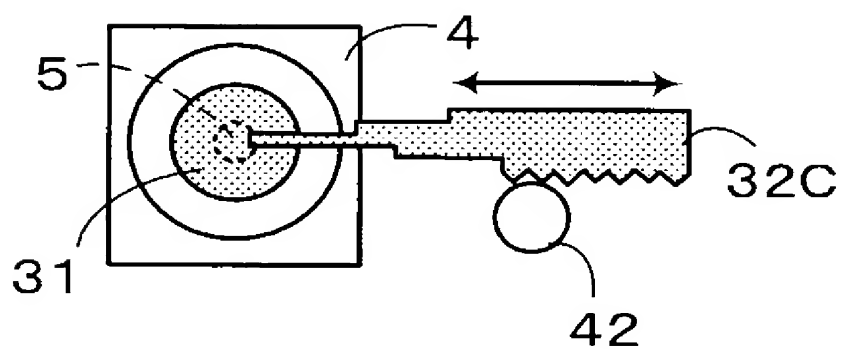


図27



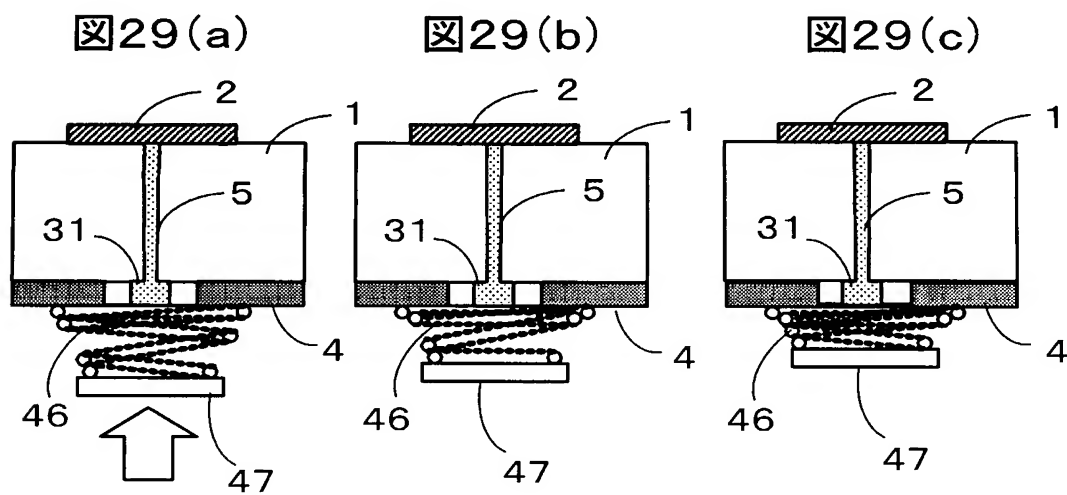
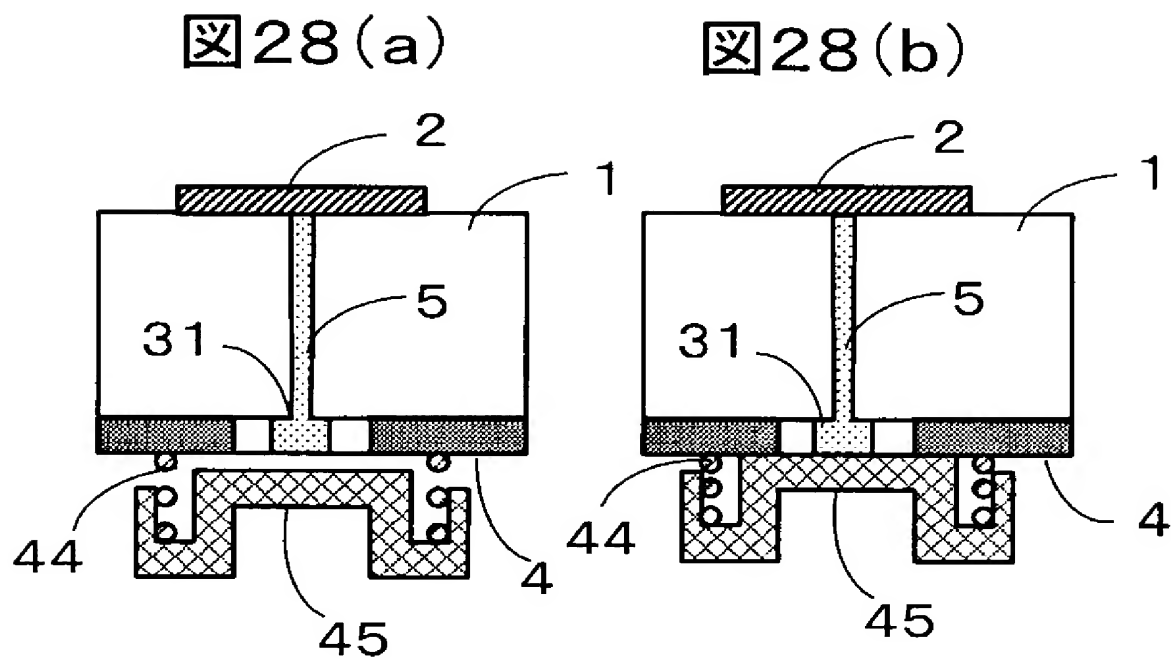


図30(a)

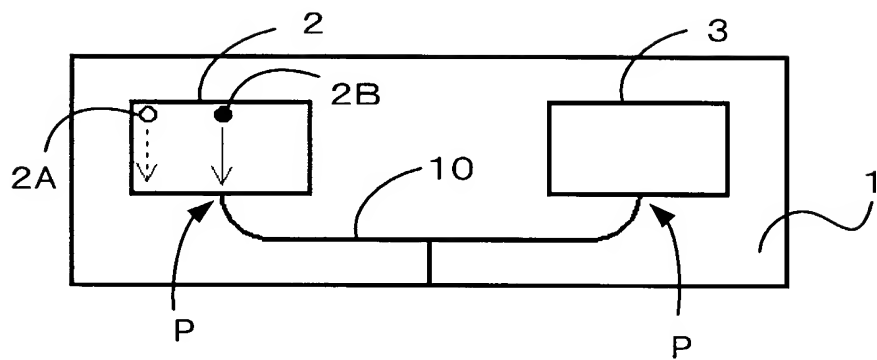


図30(b)

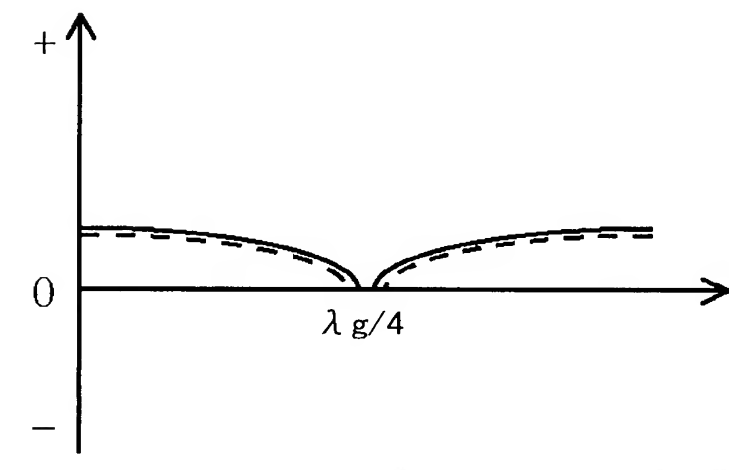


図31(a)

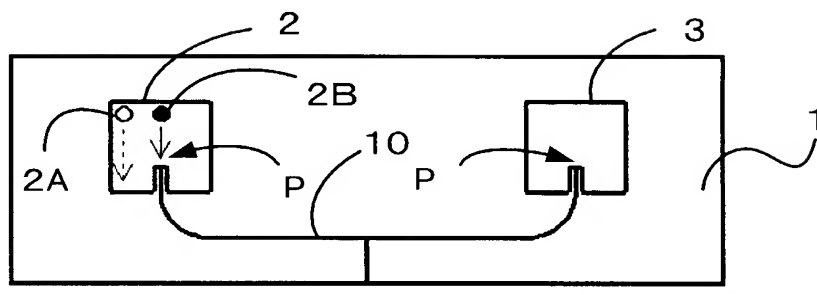


図31(b)

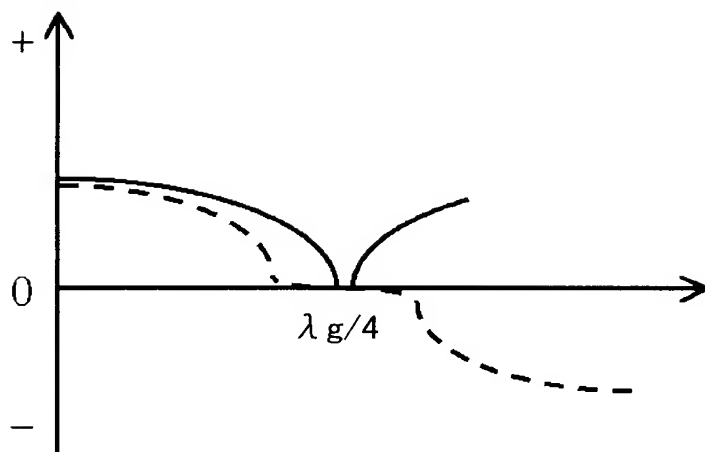


図32(a)

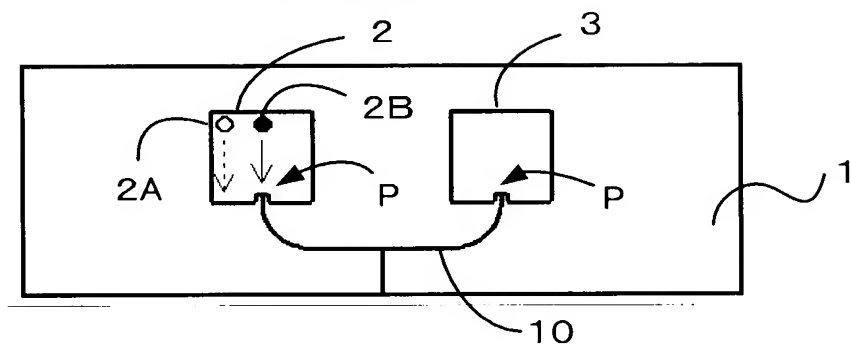


図32(b)

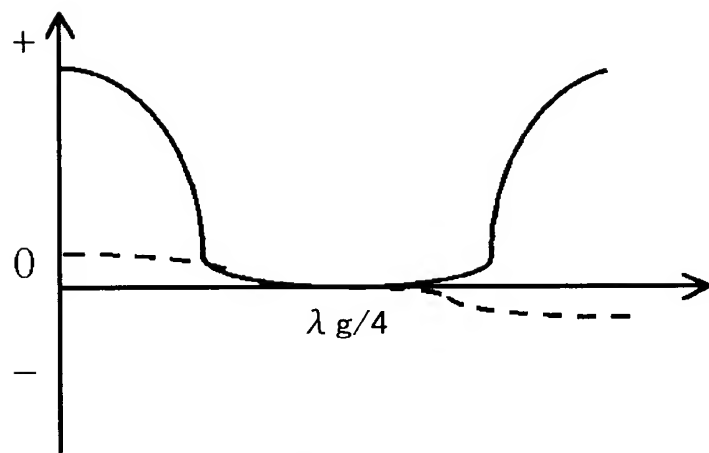


图 3 3(a)

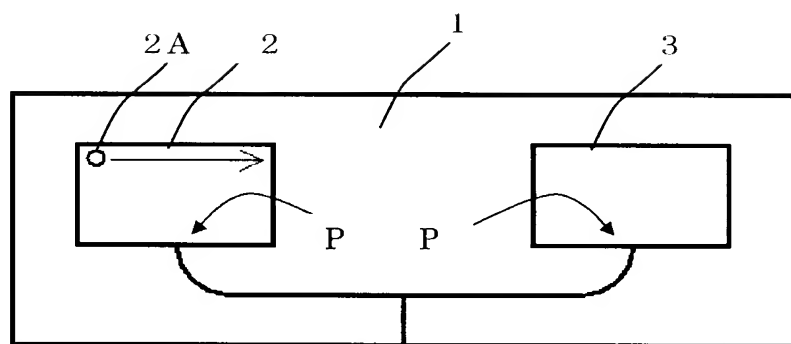


图 3 3(b)

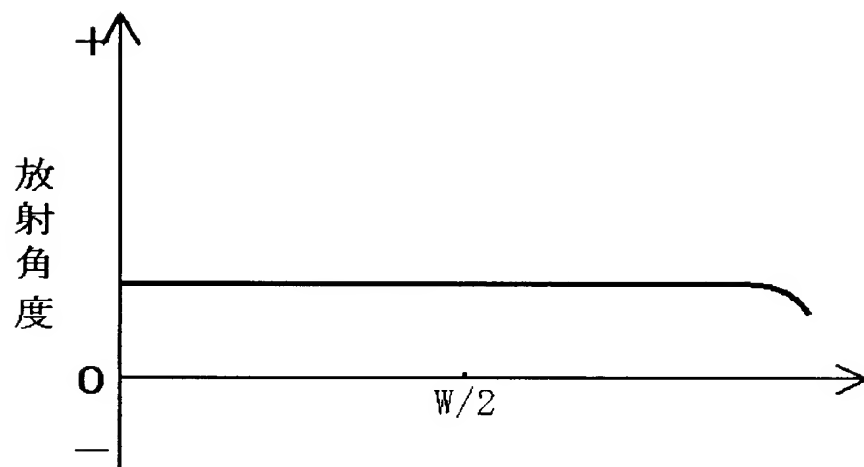


図34

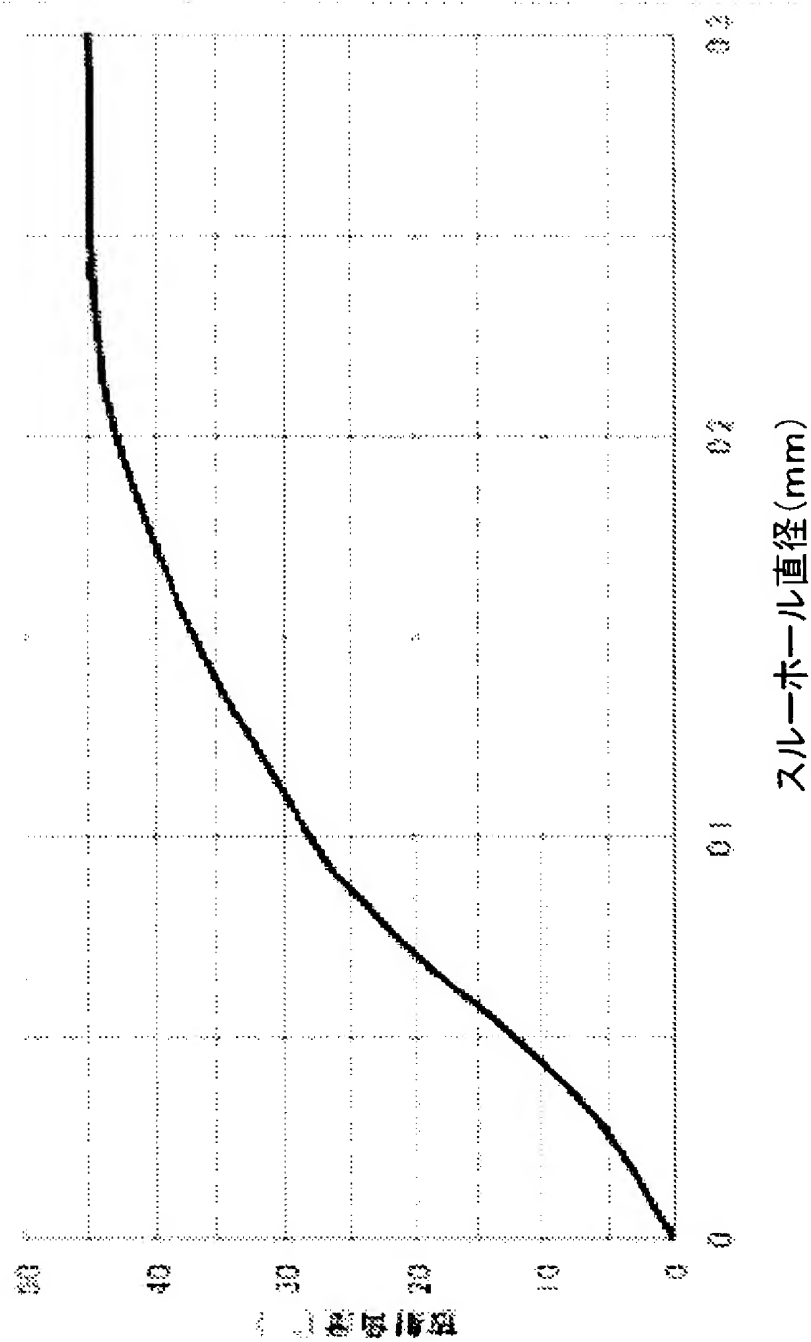


図 35

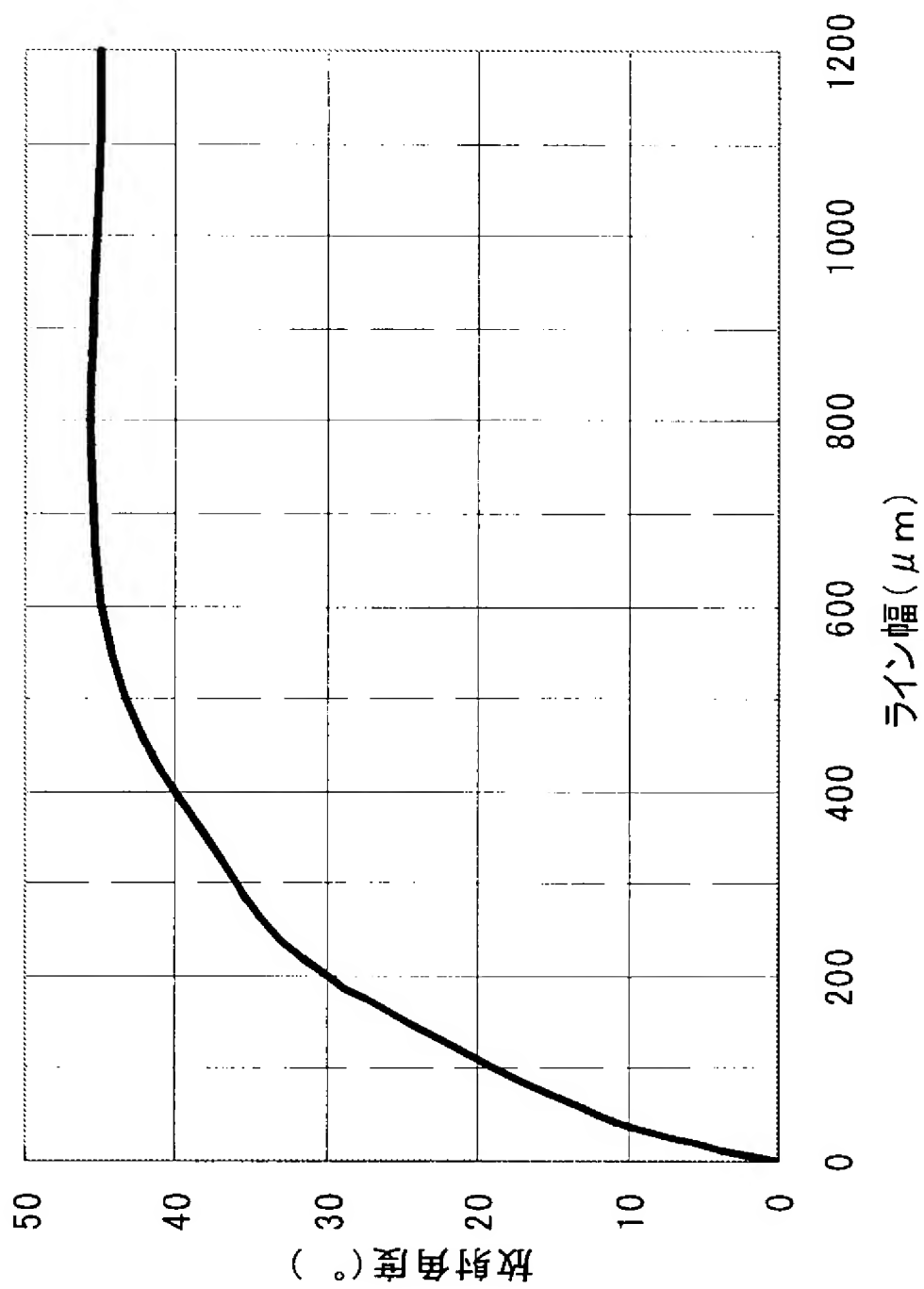


图 36

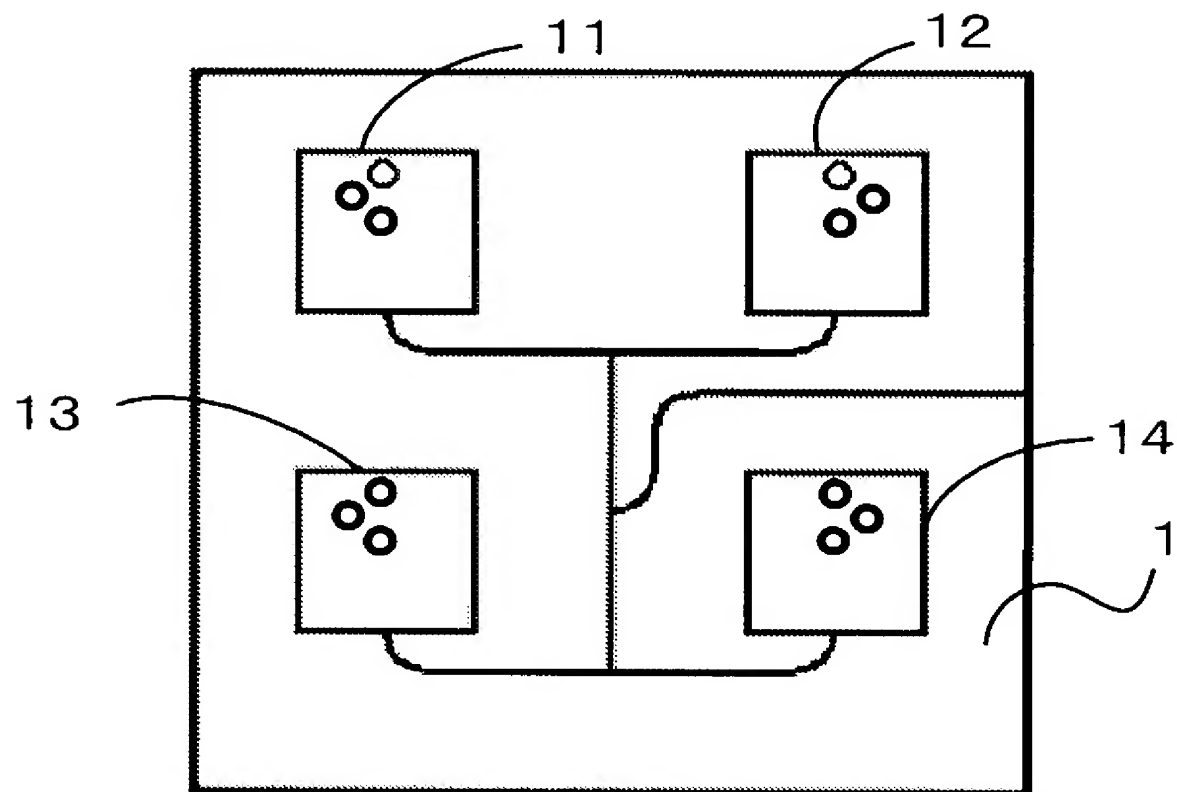


図37

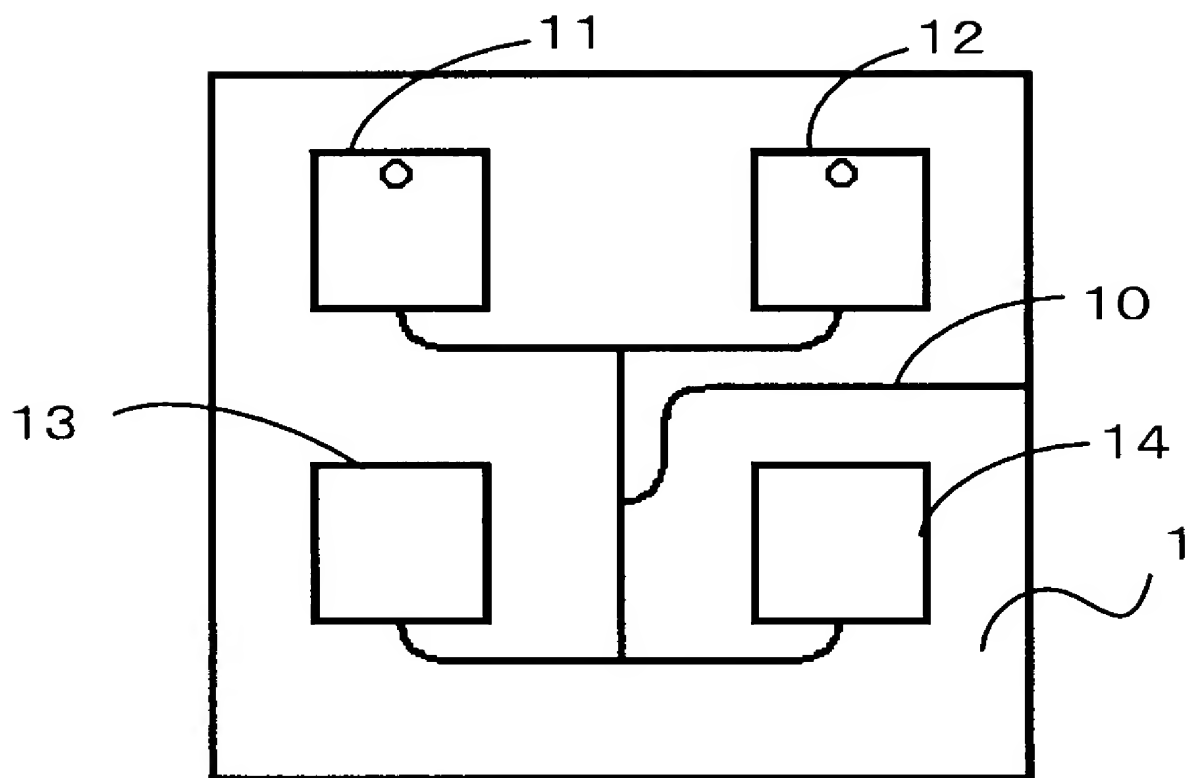
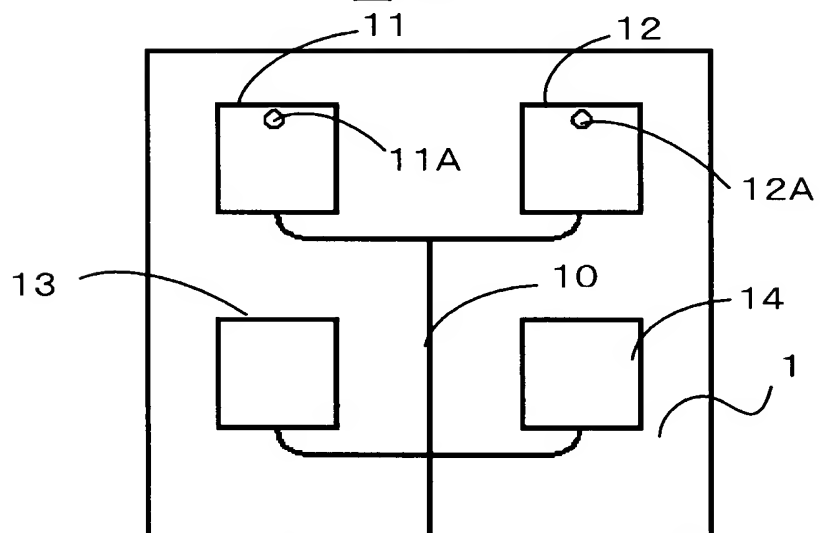
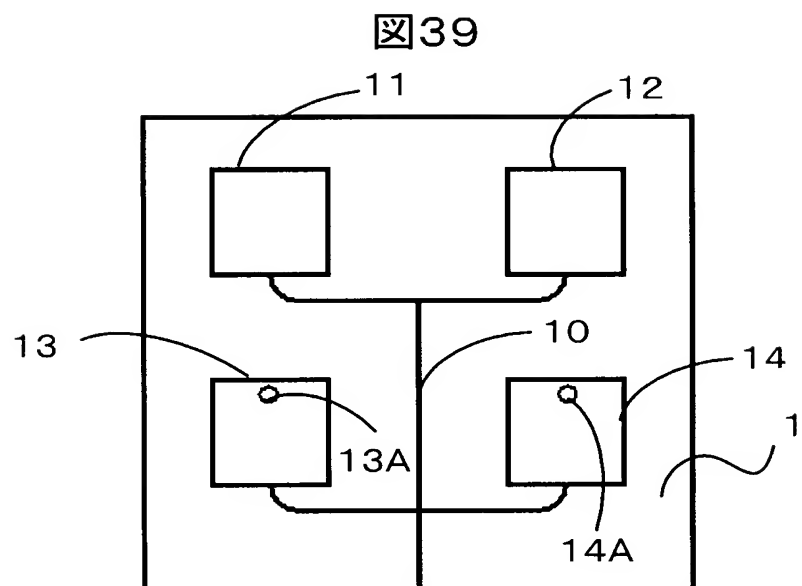


図38



【図39】



【図40】

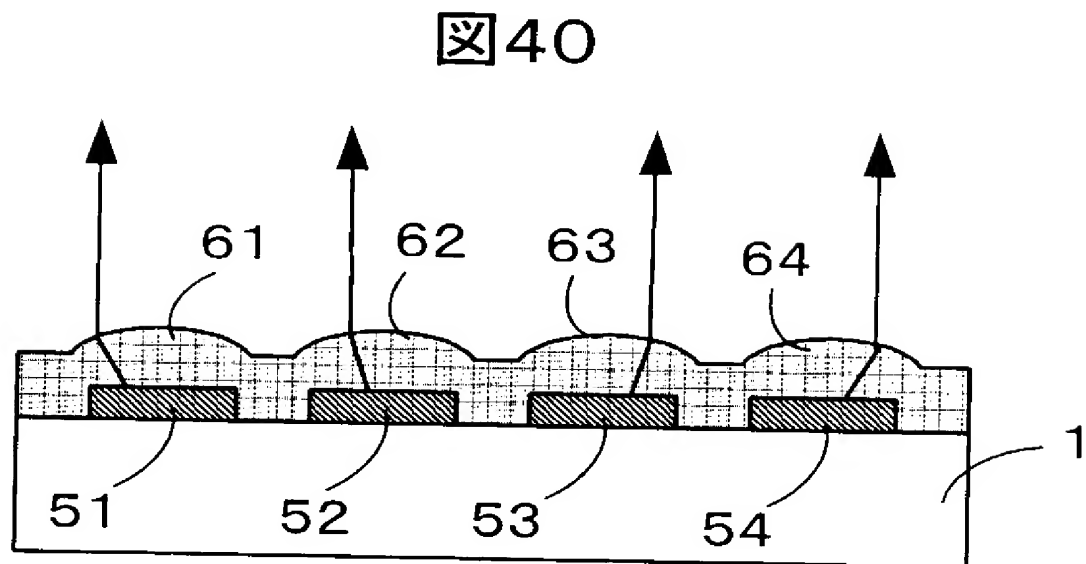


図41

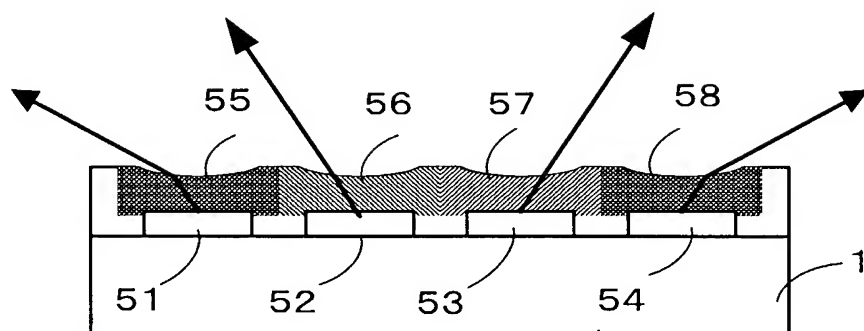


図42

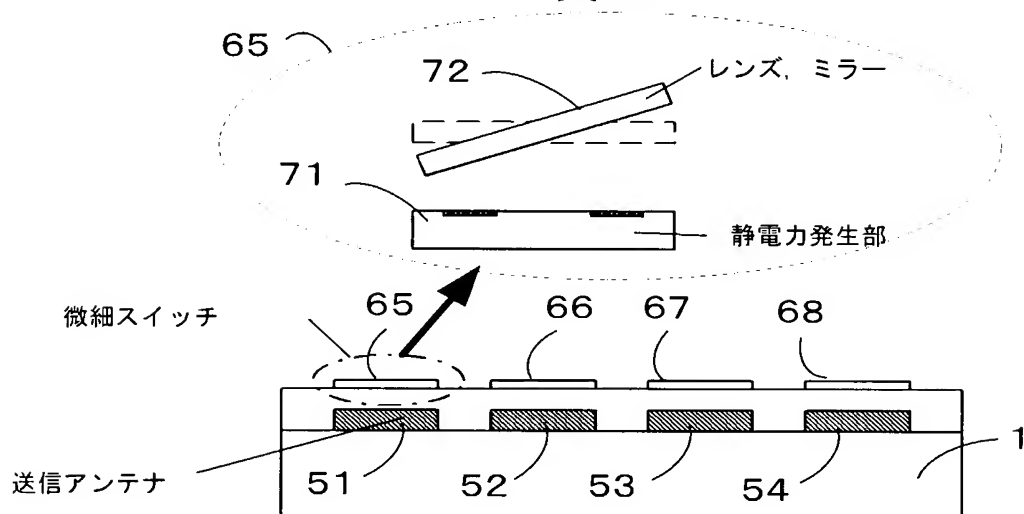


图 4 3 (a)

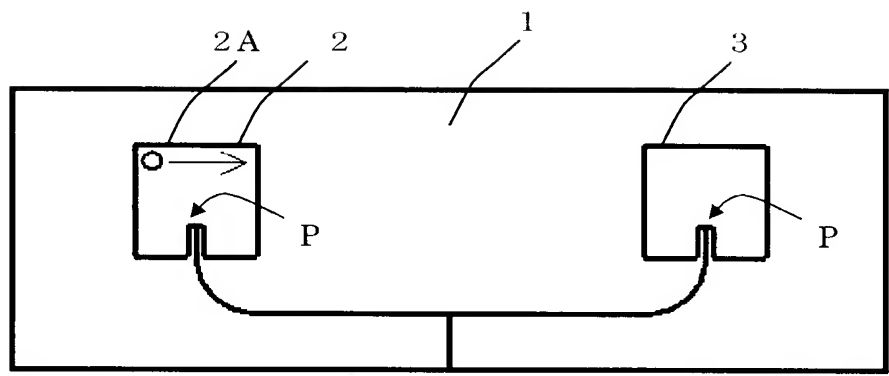


图 4 3 (b)

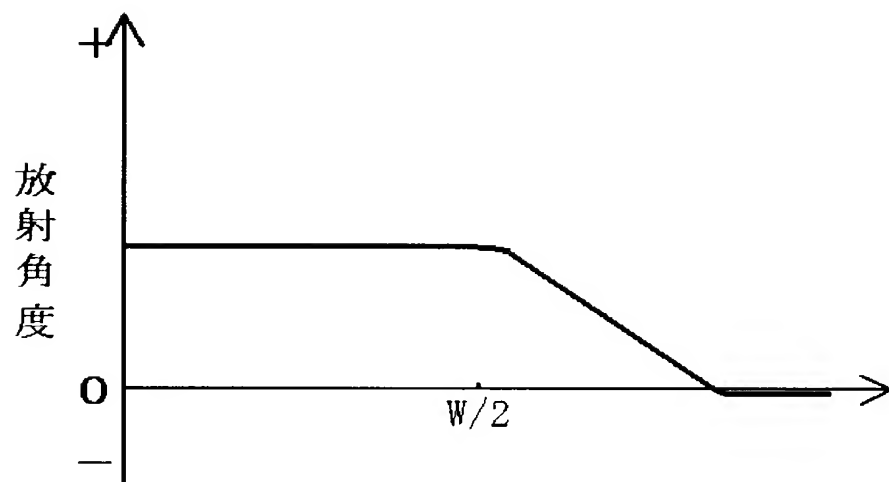


图 4 4 (a)

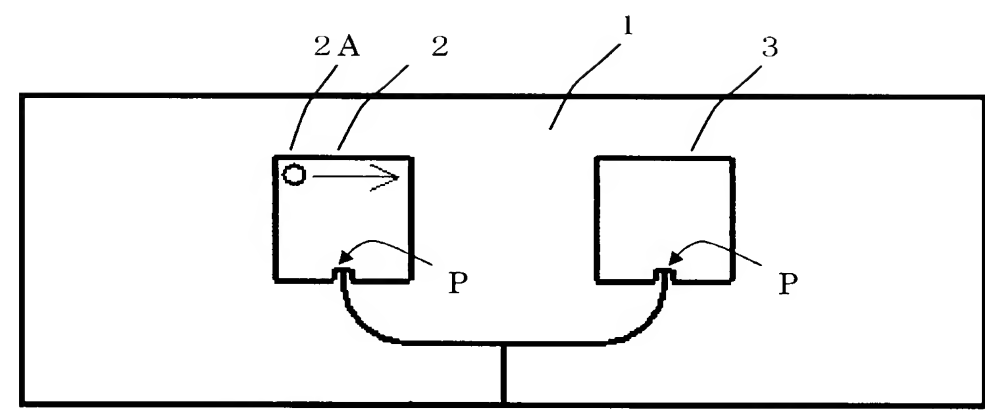


图 4 4 (b)

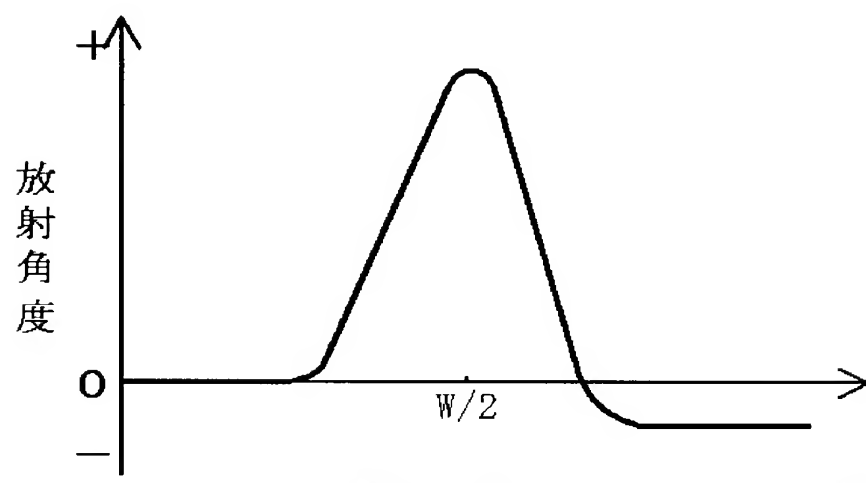


図45

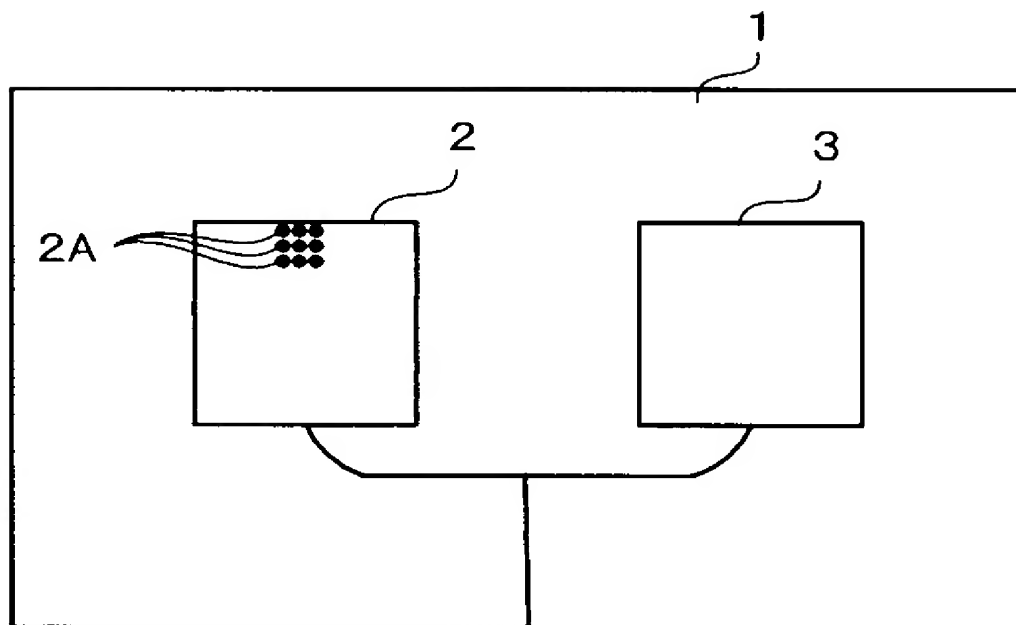
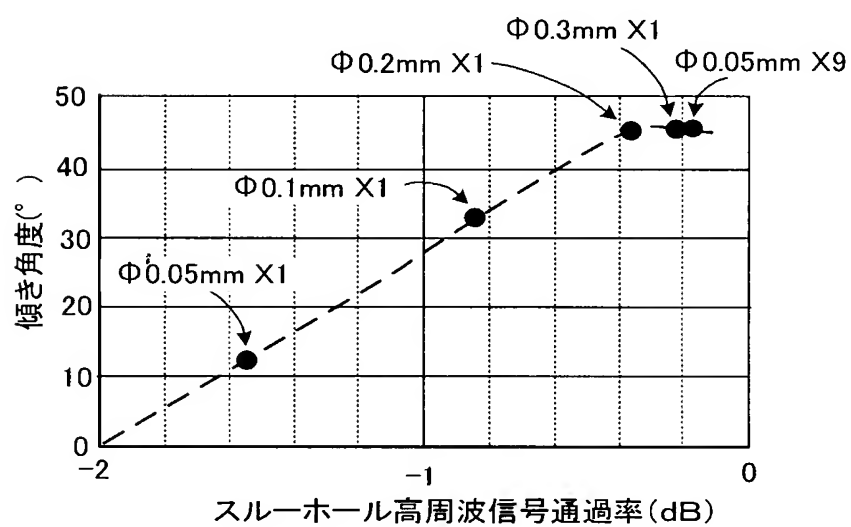


図46



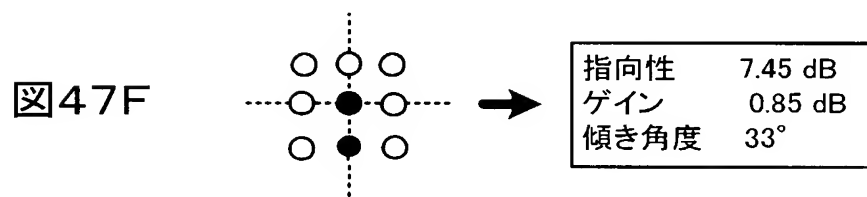
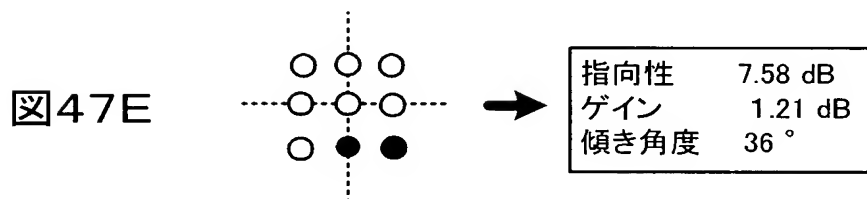
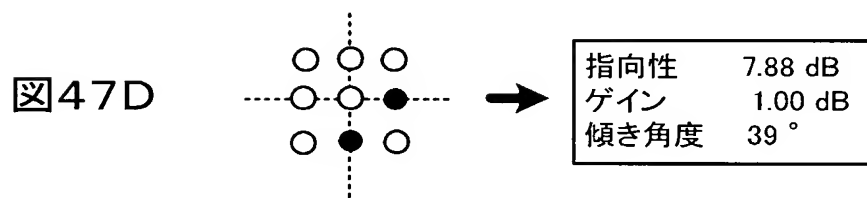
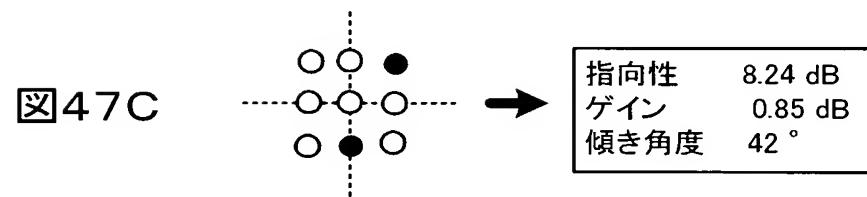
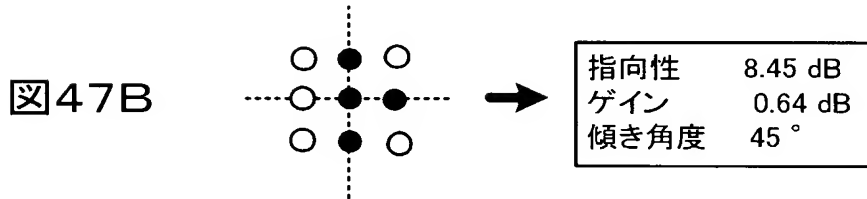
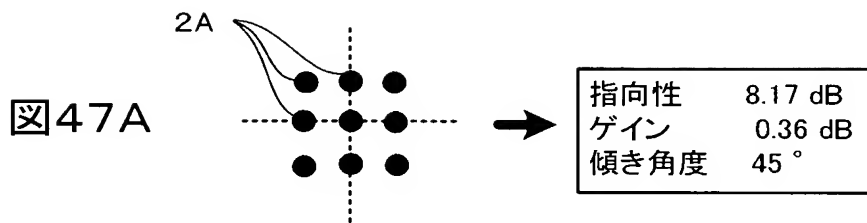


图48

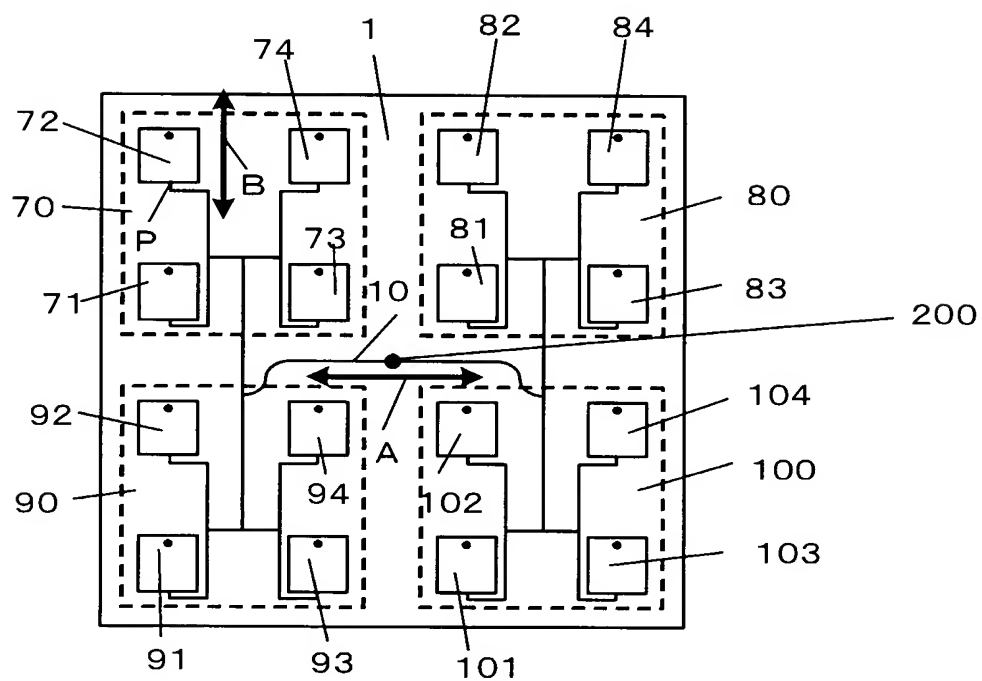


图 49

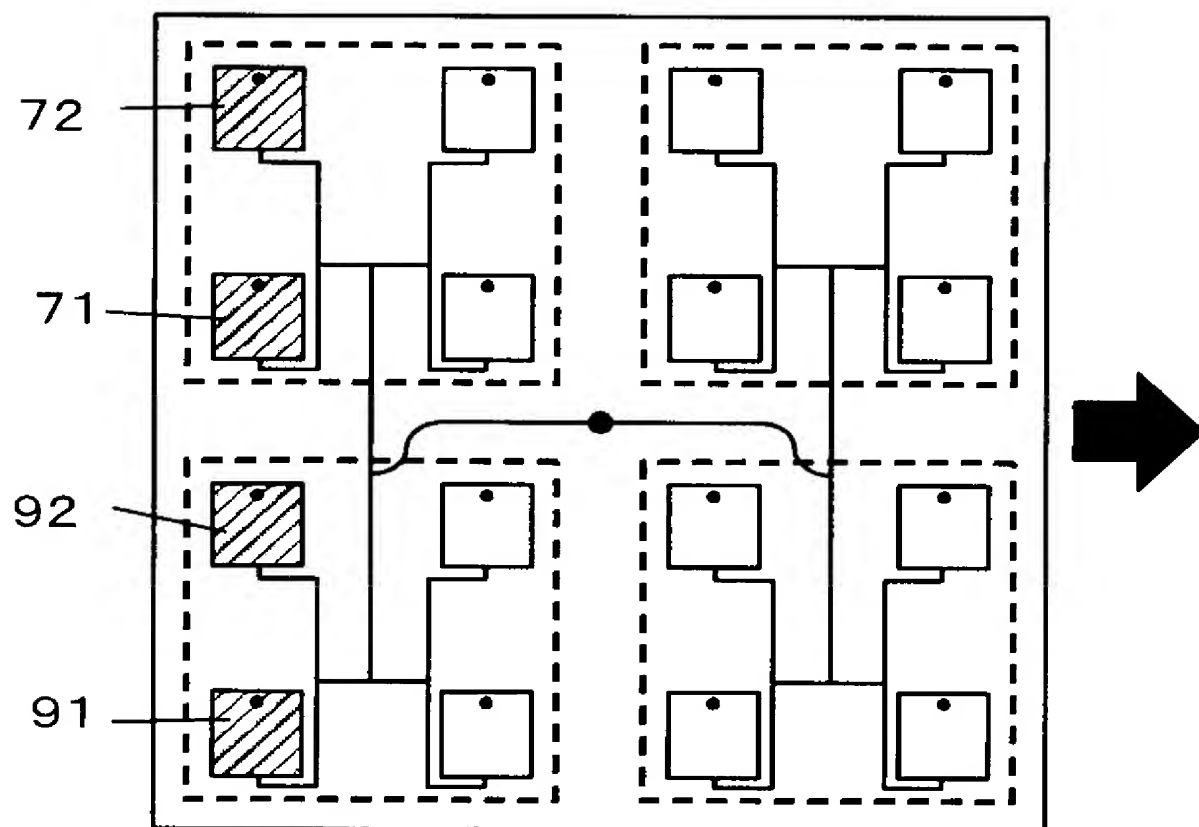


図50

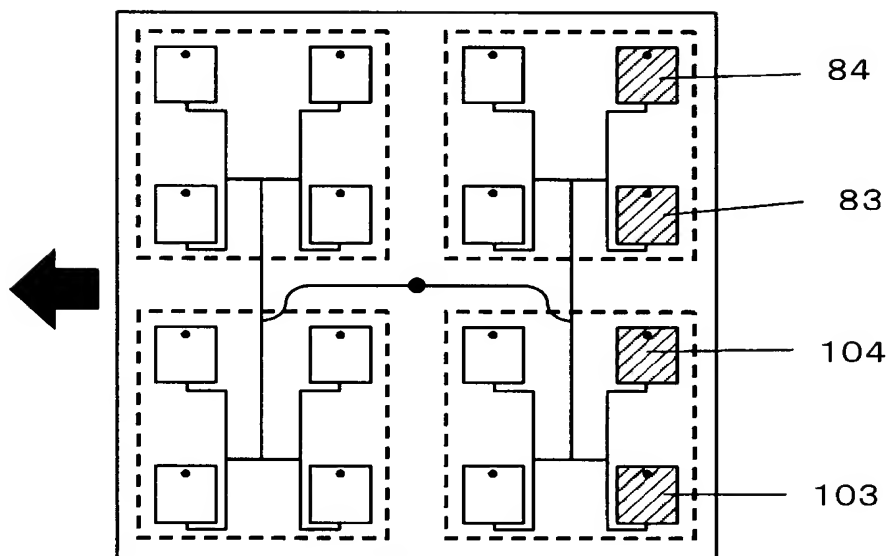


图 51

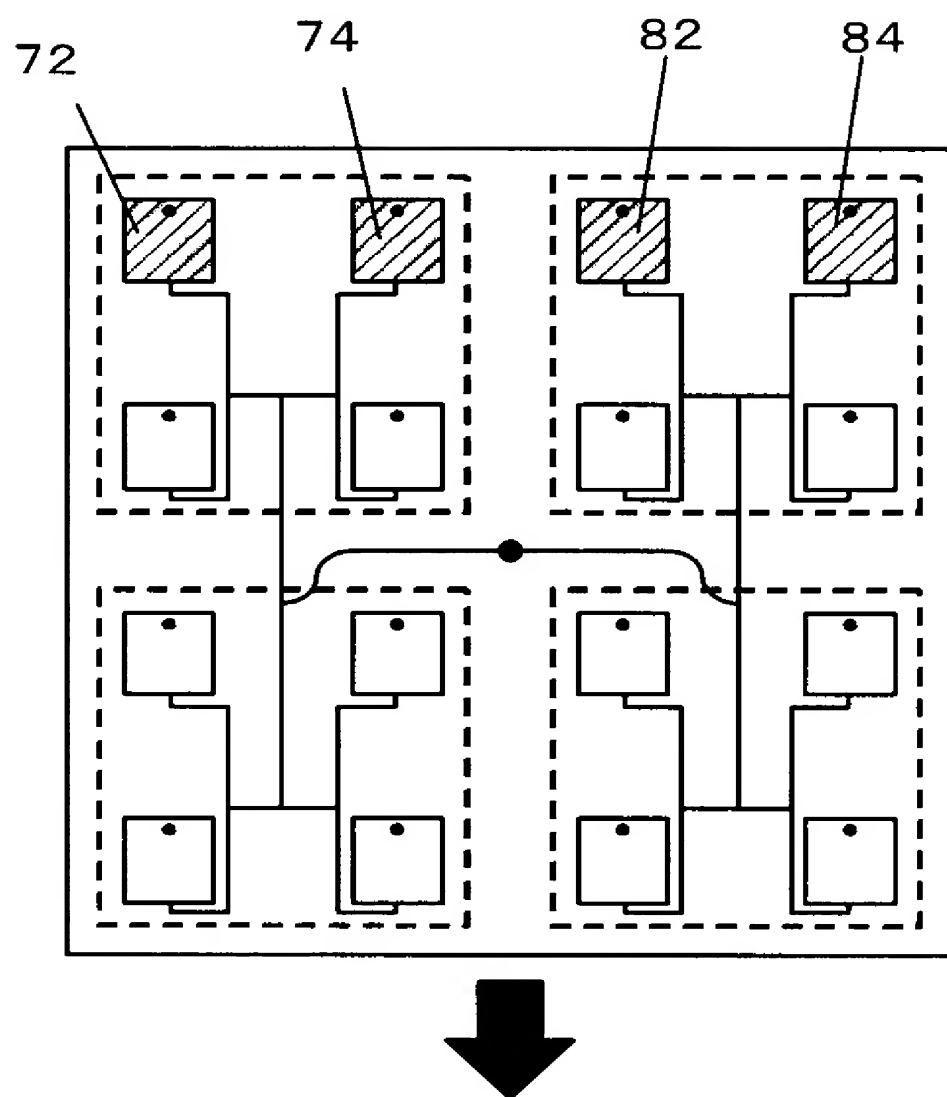


图52

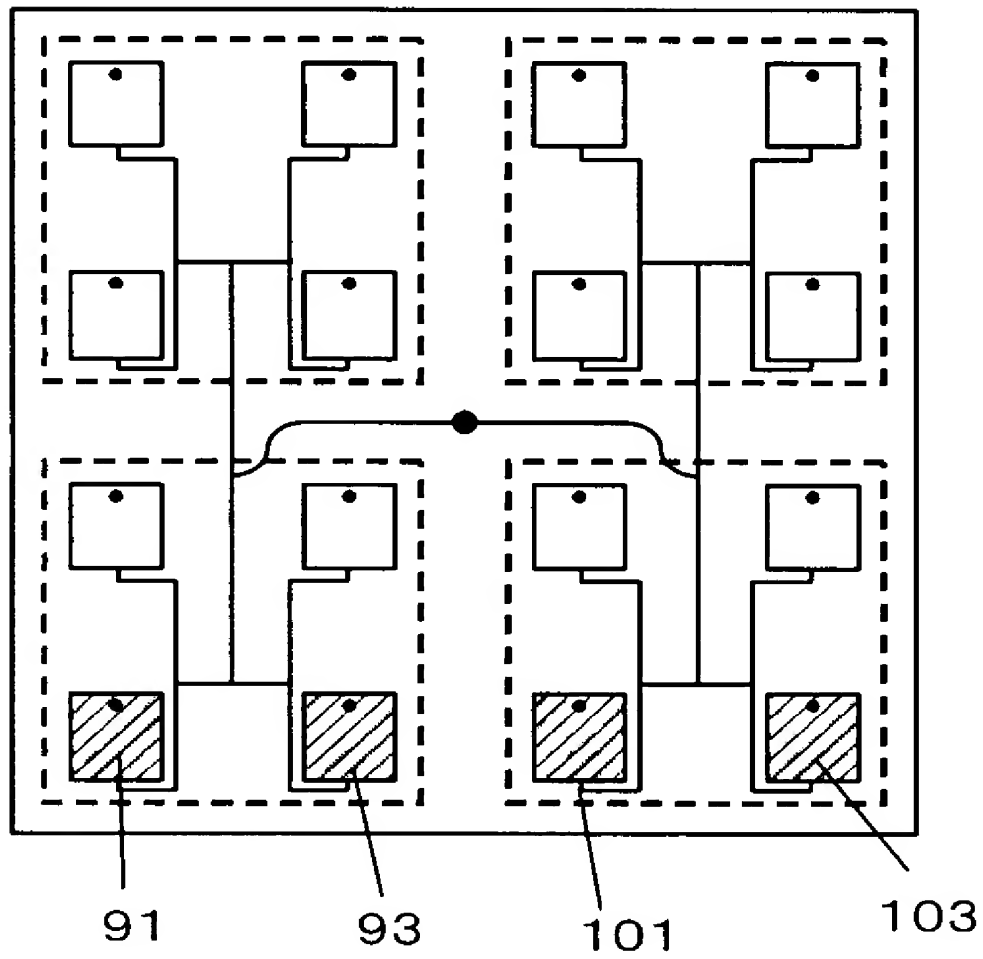


图53

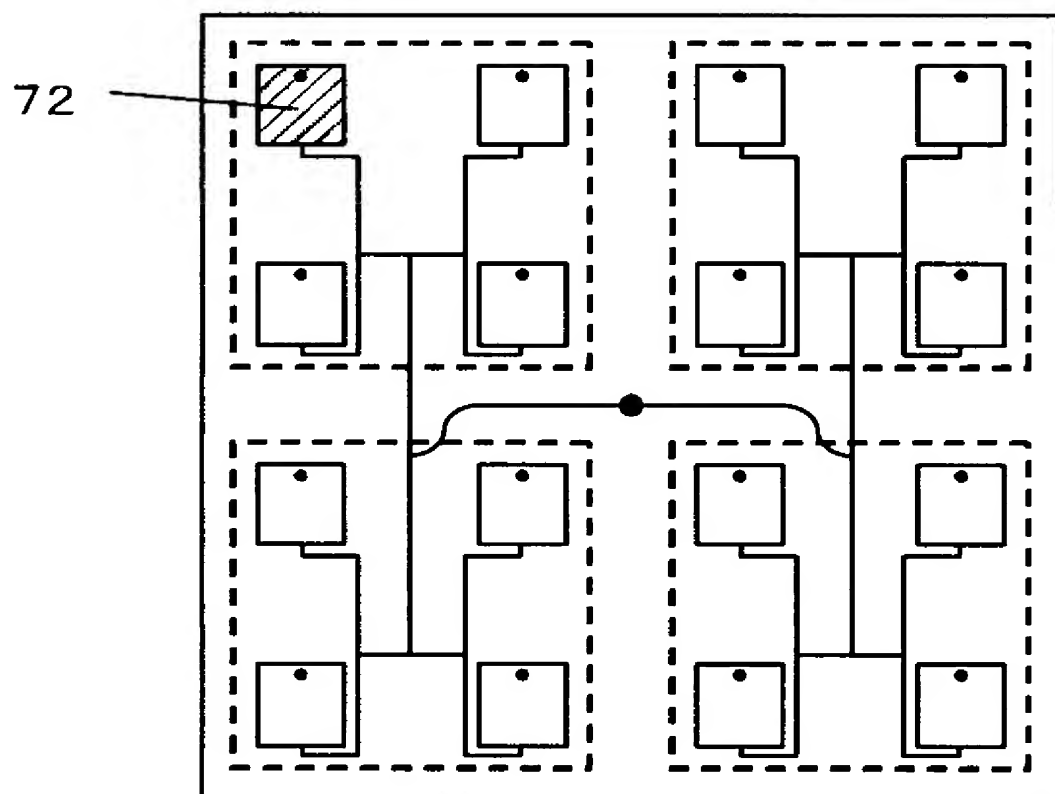


图54

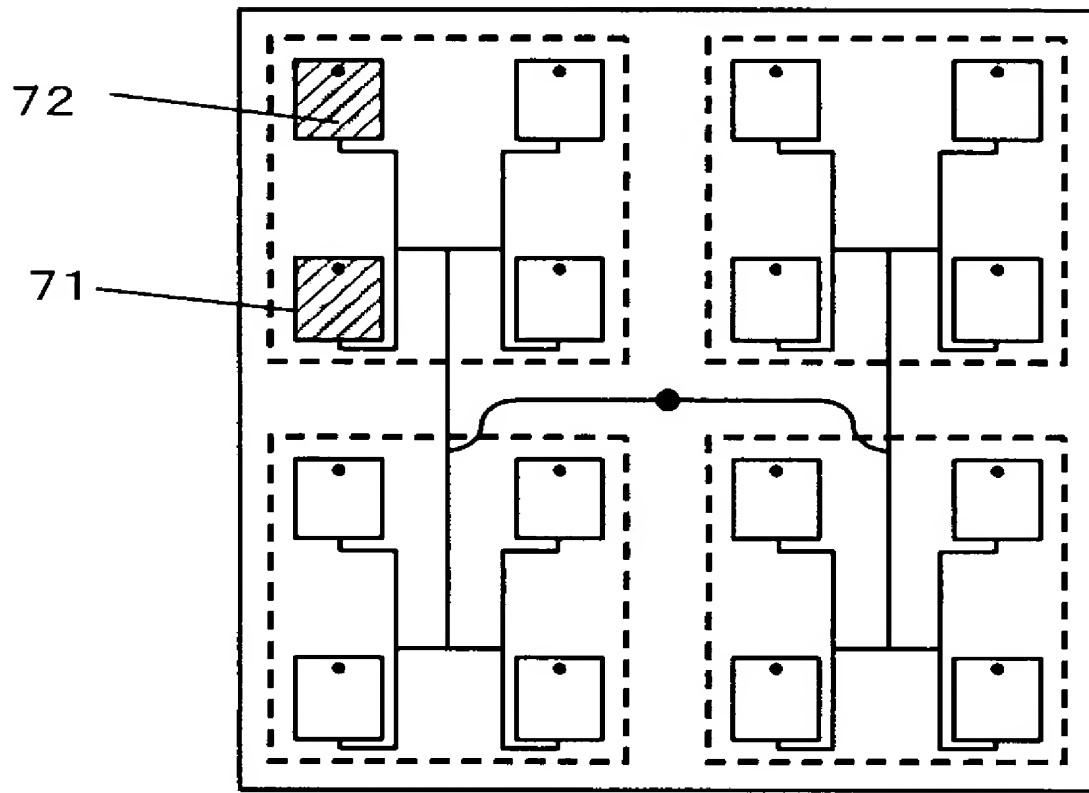


图55

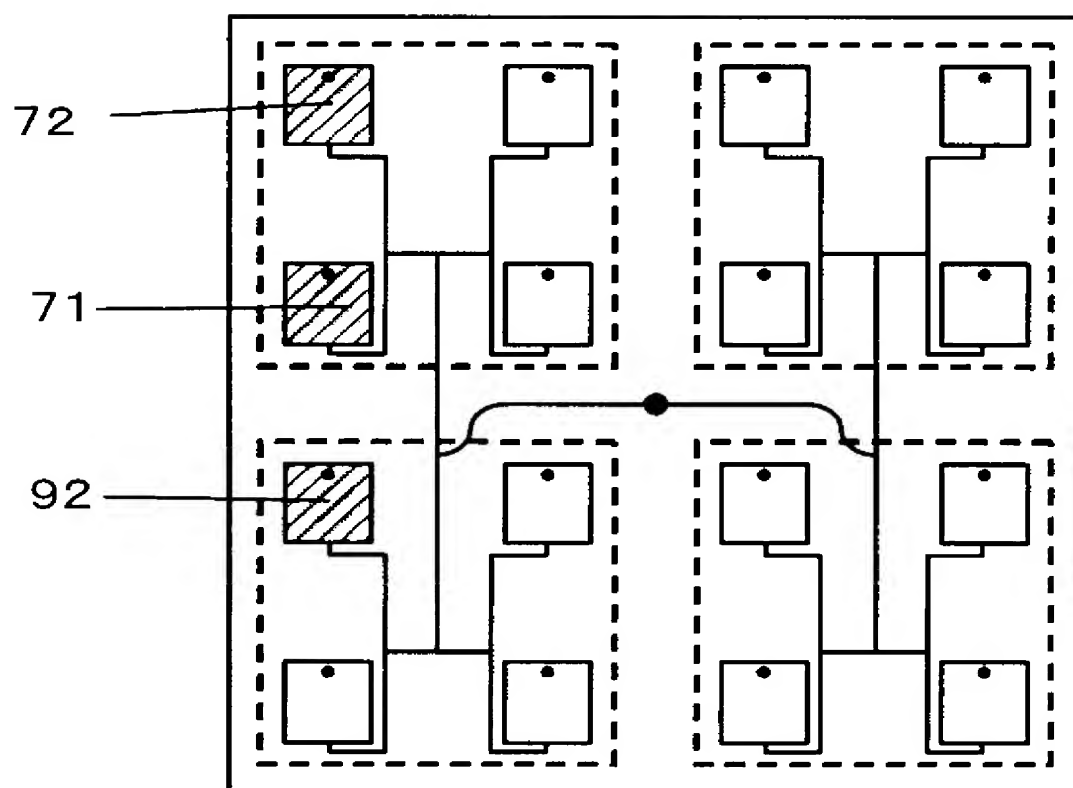


图56

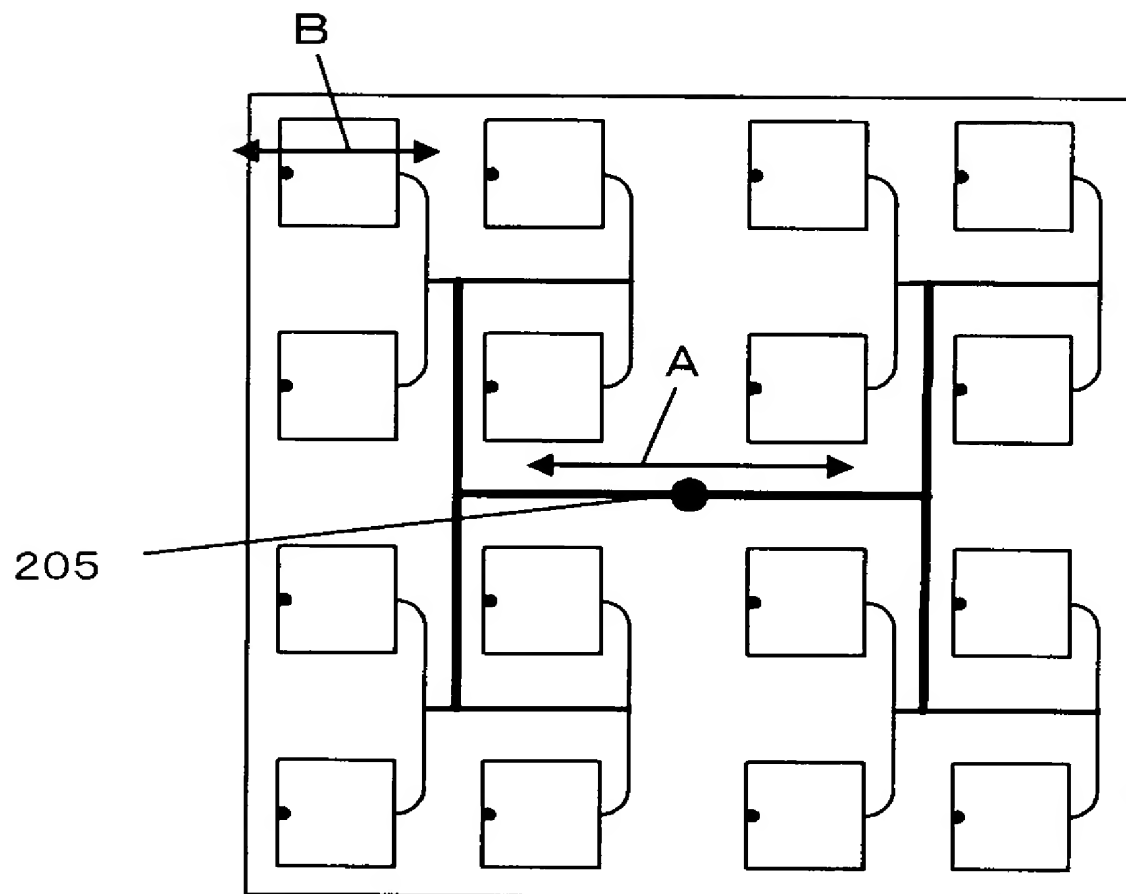


図57

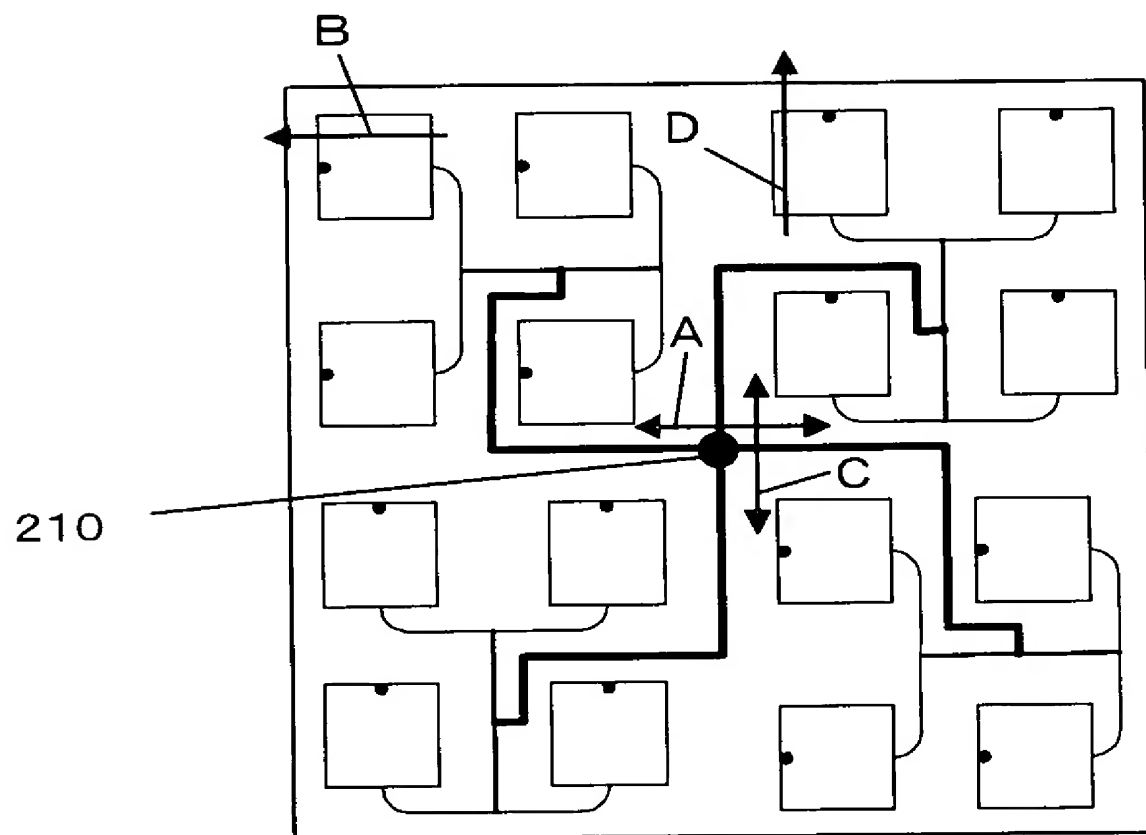


図58

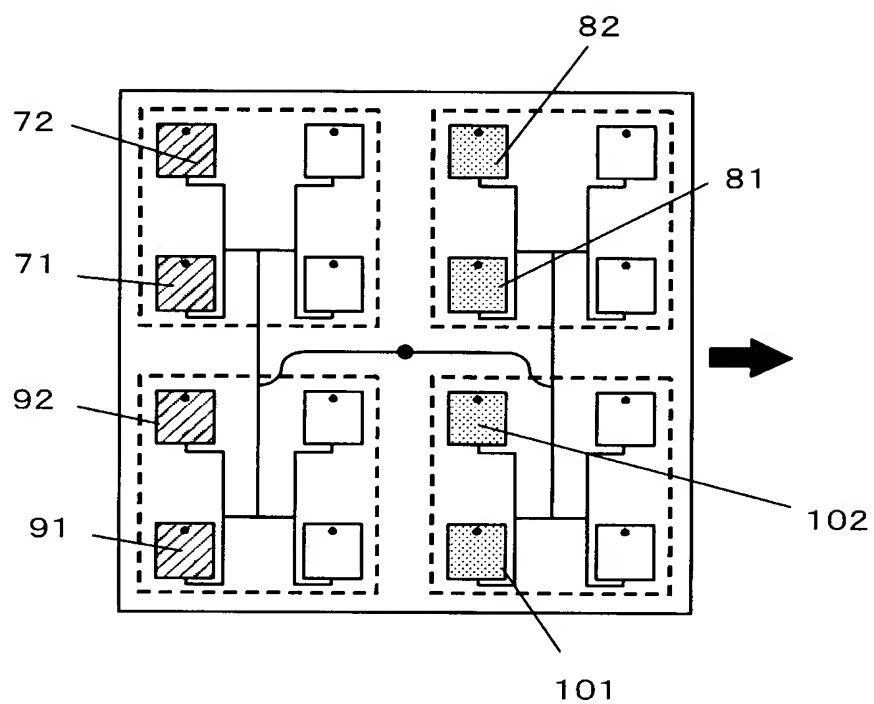


図59

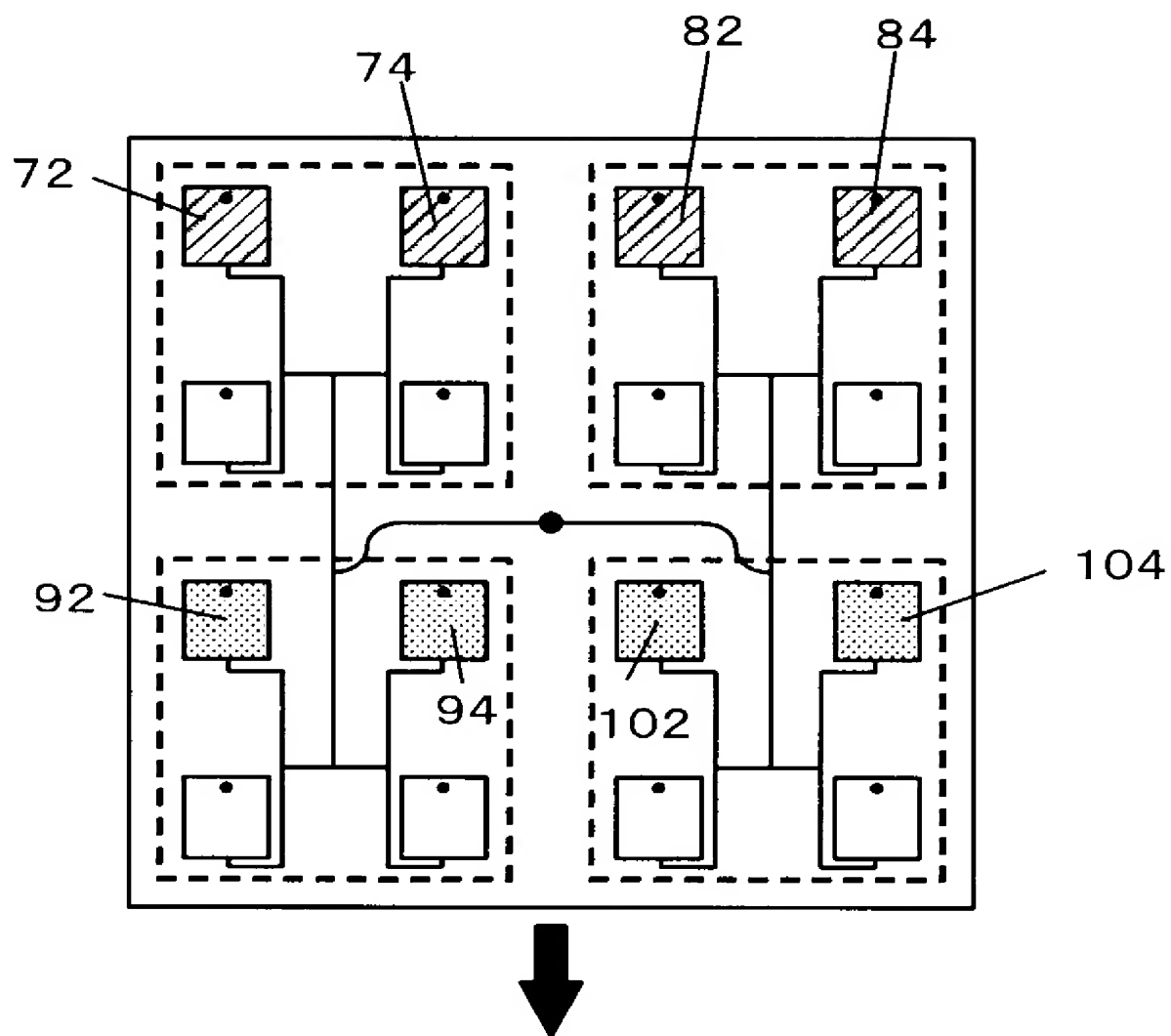


図60A

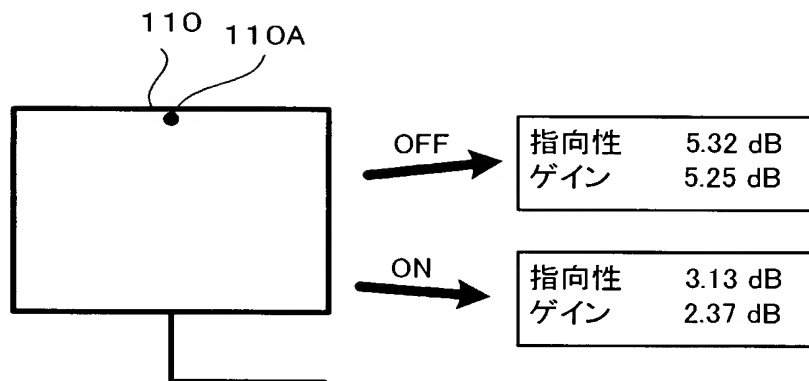


図60B

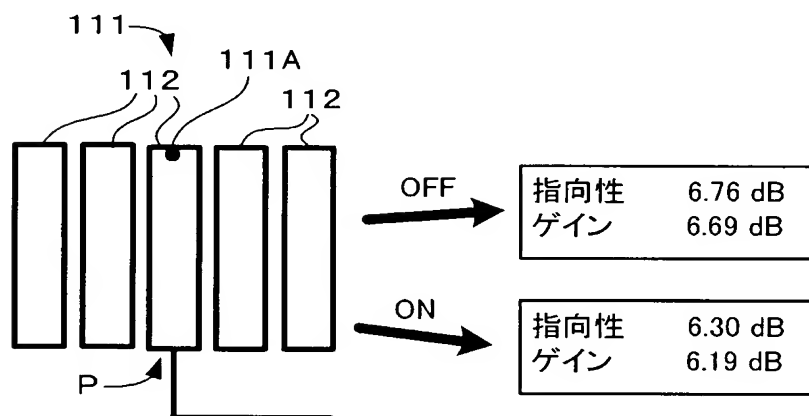


図60C

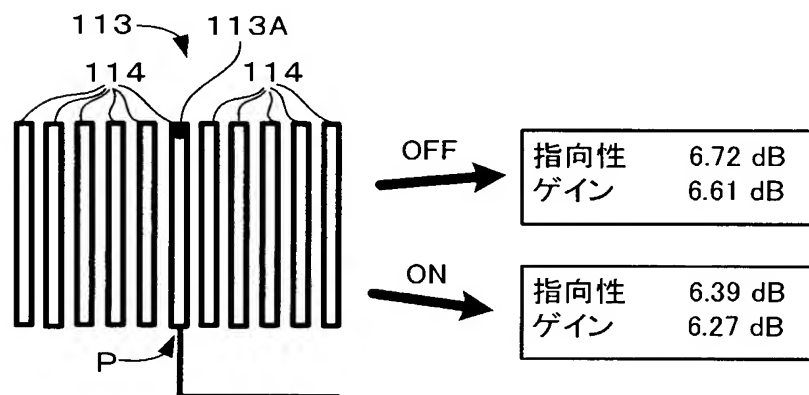


図61

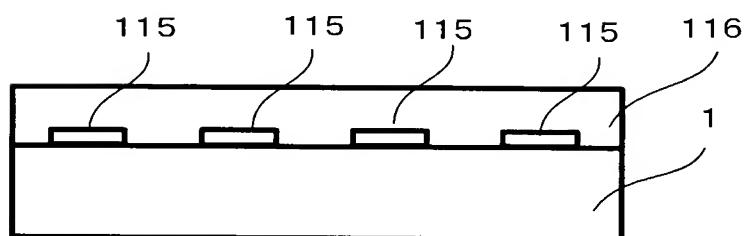


図62A

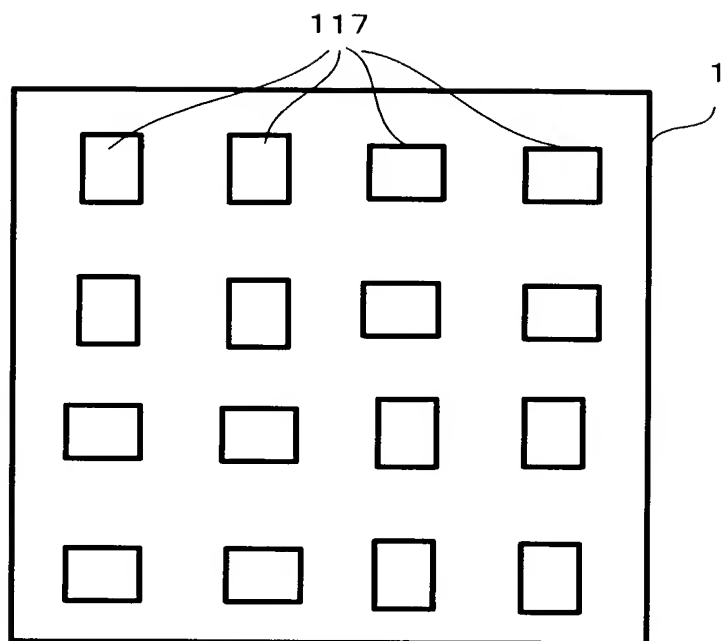


図62B

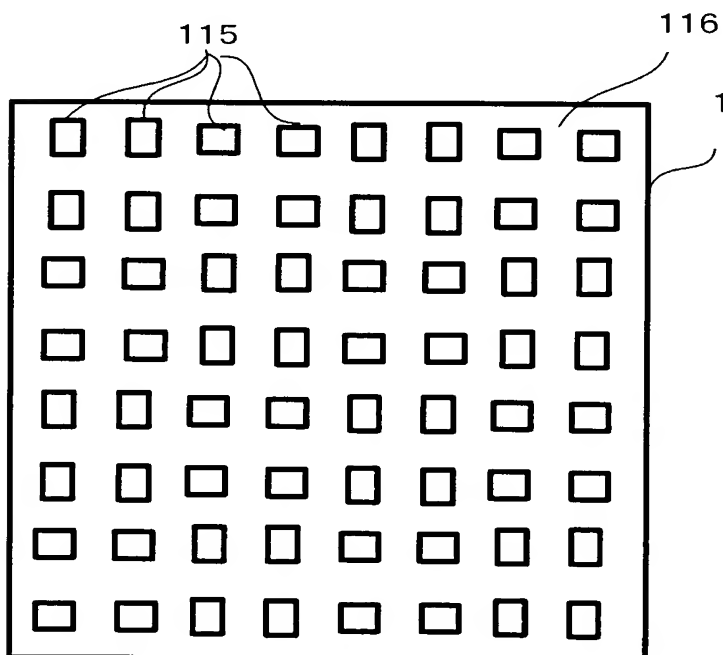


图63A

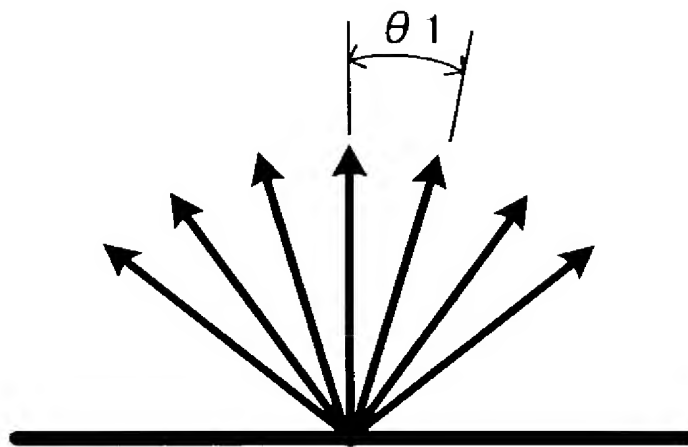


图63B

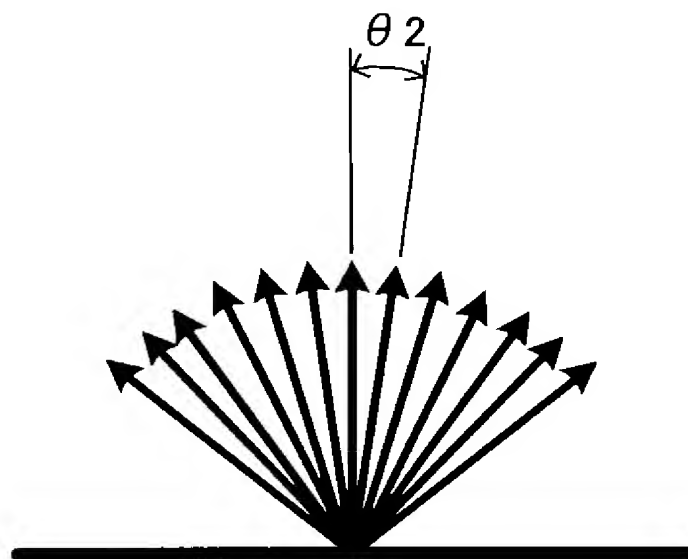


図64

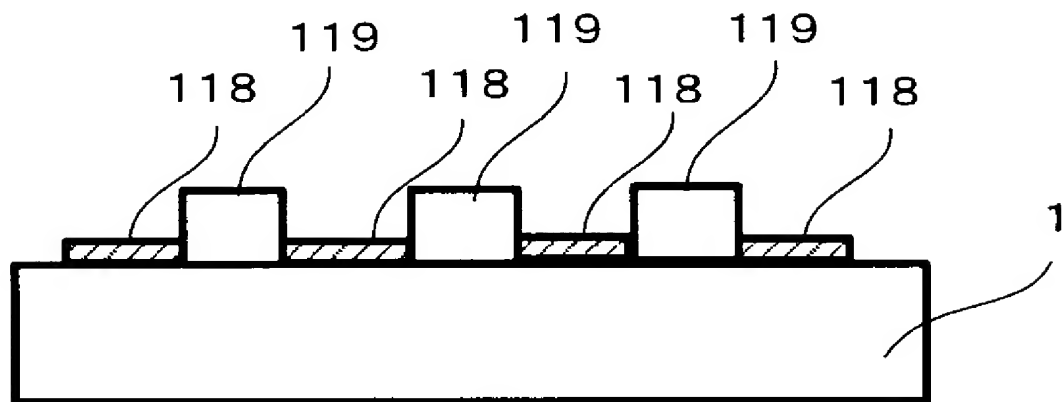


図65

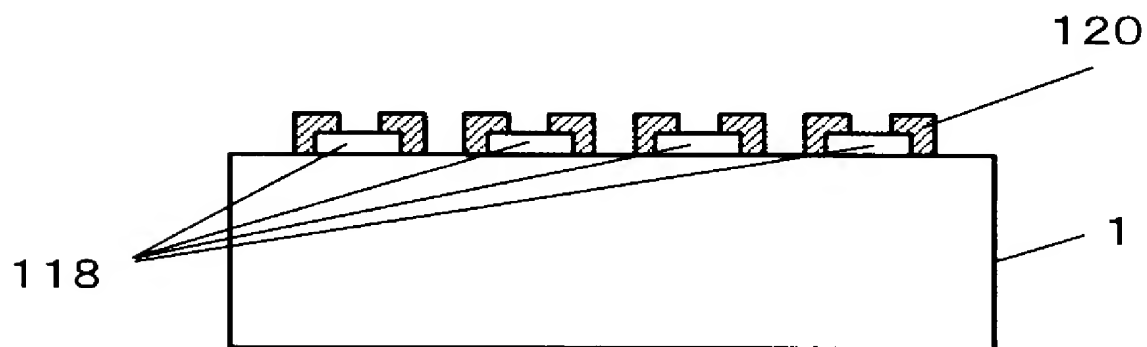


図66

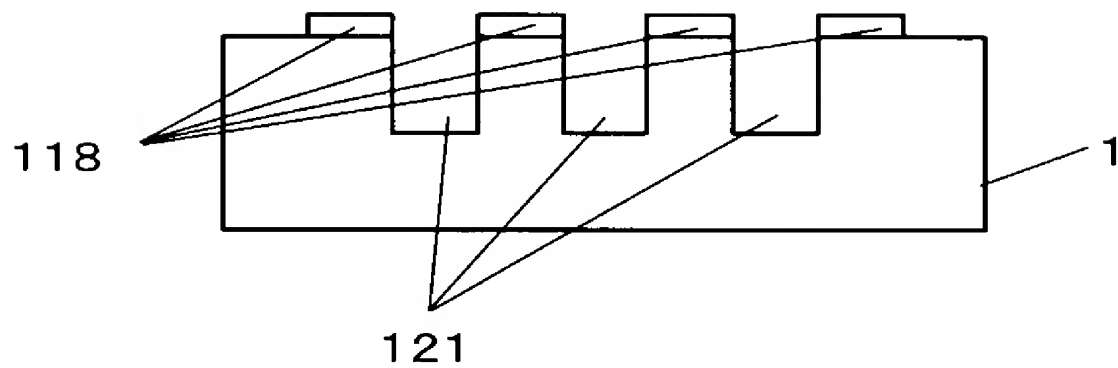


図67

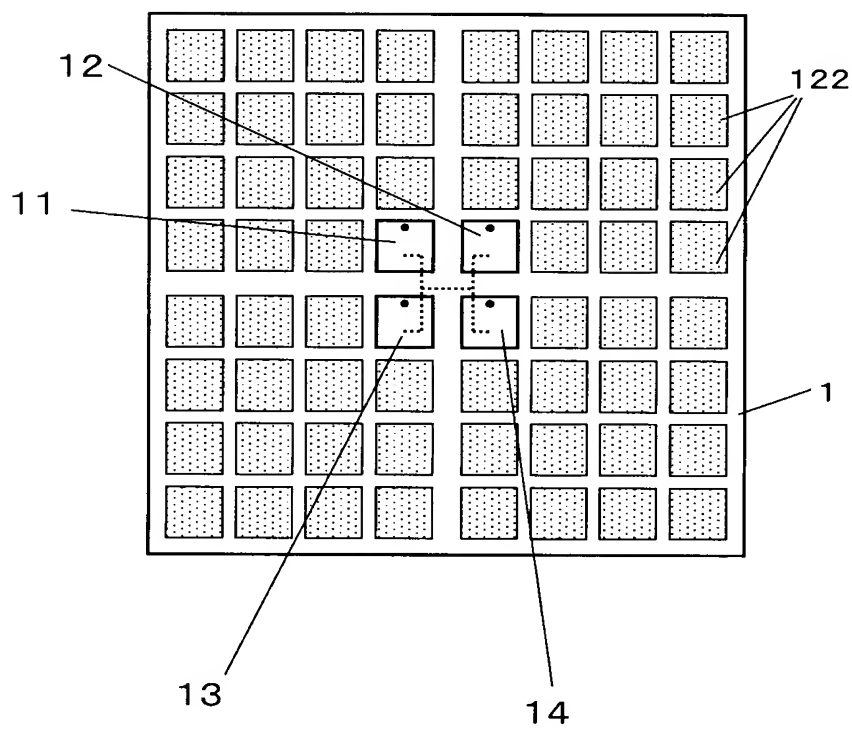


図68

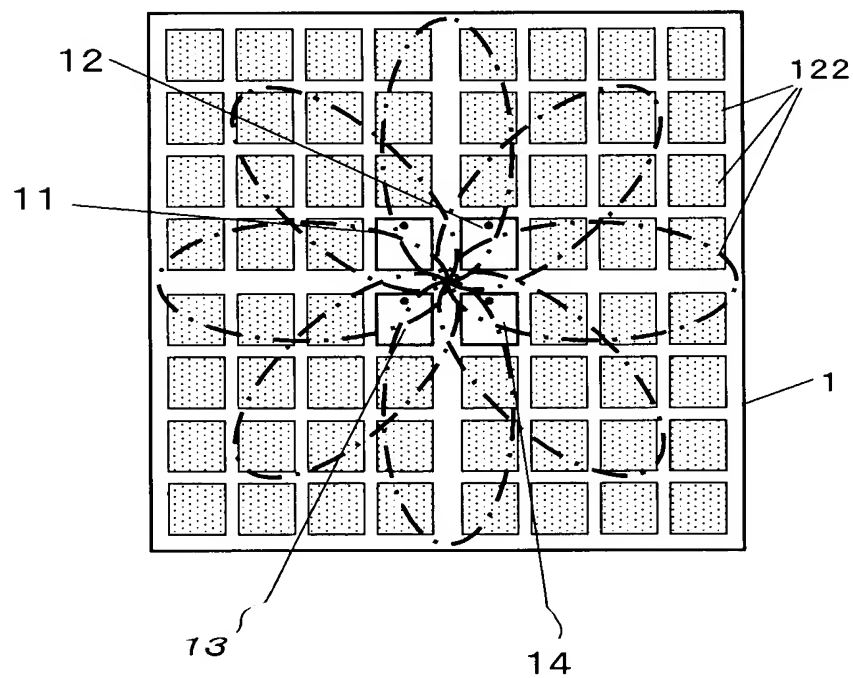
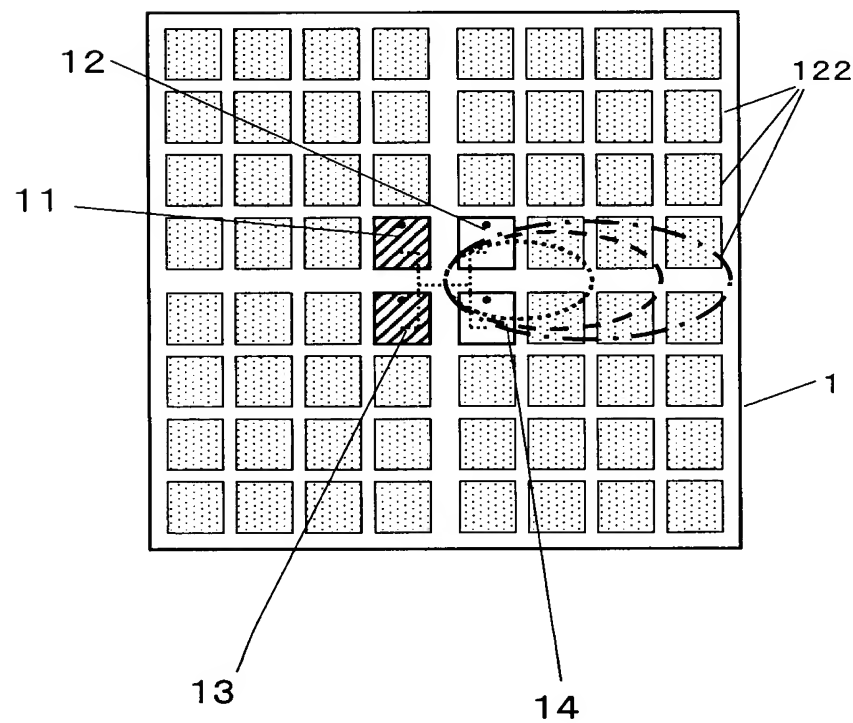


図69



【書類名】 要約書

【要約】

【課題】 マイクロストリップアンテナにおいて簡単な構成で統合的な電波ビームの指向方向を可変とする。

【解決手段】 基板 1 の表面上の複数のアンテナ電極 1 1 , 1 2 , 1 3 , 1 4 が、所定箇所 1 1 A－1 1 C , 1 2 A－1 2 C , 1 3 A－1 3 C , 1 4 A－1 4 C にて、それぞれ基板 1 を貫くスルーホール接続部材を通じて、基板 1 の裏面の接地電極に電氣的に結合される。各スルーホール接続部材と接地電極との電氣的結合箇所には、そこのインピーダンスを可変するための機構が設けられる。複数箇所 1 1 A－1 1 C , 1 2 A－1 2 C , 1 3 A－1 3 C , 1 4 A－1 4 C と接地電極との間のインピーダンスを調節することで、統合的な電波ビームの指向方向が変わる。

【選択図】 図 2 0

出願人履歴

0 0 0 0 1 0 0 8 7

19900827

新規登録

福岡県北九州市小倉北区中島2丁目1番1号
東陶機器株式会社